LIGHT DETECTION DEVICE, IMAGING DEVICE AND DISTANT IMAGE ACQUISITION DEVICE

Patent number:

WO03049190

Publication date:

2003-06-12

Inventor:

SUGIYAMA YUKINOBU (JP); TOYODA HARUYOSHI (JP); MUKOZAKA NAOHISA (JP); MIZUNO SEIICHIRO

(JP)

Applicant:

HAMAMATSU PHOTONICS KK (JP); SUGIYAMA

YUKINOBU (JP); TOYODA HARUYOSHI (JP);

MUKOZAKA NAOHISA (JP); MIZUNO SEIICHIRO (JP)

Classification:

- international:

H01L27/146; H04N3/15; H04N5/335; H01L27/146;

H04N3/15; H04N5/335; (IPC1-7): H01L27/14;

H04N5/335

- european:

H01L27/146A2; H04N3/15C; H04N5/335

Application number: WO2002JP12770 20021205

Priority number(s): JP20010371753 20011205; JP20020064000 20020308

Also published as:



EP1453098 (A1) US2004195490 (*f* CN1586008 (A) AU2002349455 (*f*

Cited documents:



JP2000196054 JP8111821 JP2000196811 JP5284282

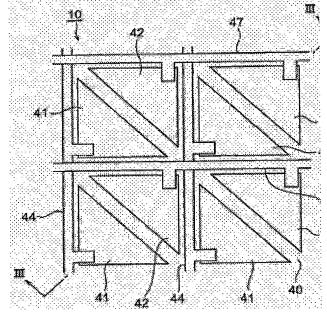
JP2001298177

more >>

Report a data error h

Abstract of WO03049190

A photosensitive region includes a semiconductor substrate 40 consisting of a P-type semiconductor and N-type semiconductor regions 41, 42 formed on the front layer of the semiconductor substrate 40, whereby each photosensitive portion includes a semiconductor substrate 40 portion and a set of regions 41, 42 to constitute a photodiode. Regions 41, 42 each have an almost triangular shape when viewed from a light incident direction, with two regions 41, 42 in one pixel formed adjacent to each other at respective one side thereof. A first wiring 44 that electrically connect one region 41 in each pixel in a first direction is provided to extend in the first direction between pixels. A second wiring 47 that electrically connect the other region 42 in each pixel in a second direction is provided to extend in the second direction between pixels. A photosensitive region includes a semiconductor substrate (40) consisting of a P-type semiconductor and N-type semiconductor regions (41, 42) formed on the front layer of the semiconductor substrate (40), whereby each photosensitive portion includes a semiconductor substrate (40) portion and a set of regions (41) 42) to constitute a photodiode. Regions (41, 42) each have an almost triangular shape when viewed from a light incident direction, with two regions (41, 42) in one pixel formed adjacent to each other at respective one side thereof. A first wiring (44) that electrically connect one region (41) in each pixel in a first direction is provided to extend in the first direction between pixels. A second wiring (47) that electrically connect the other region (42) in each pixel in a second



direction	is provide	d to exte	nd in the	second
direction	between	oixels.		

Data supplied from the **esp@cenet** database - Worldwide

(12)特許協力条約に基づいて公開された国際出願

(19) 世界知的所有権機関 国際事務局



(43) 国際公開日 2003 年6 月12 日 (12.06.2003)

PCT

(10) 国際公開番号 WO 03/049190 A1

(51) 国際特許分類7:

(21) 国際出願番号:

PCT/JP02/12770

(22) 国際出願日:

2002年12月5日(05.12.2002)

H01L 27/14, H04N 5/335

(25) 国際出願の言語:

日本語

(26) 国際公開の言語:

日本語

(30) 優先権データ: 特願2001-371753

特願2002-64000

2001年12月5日(05.12.2001) JP 2002年3月8日(08.03.2002)

(71) 出願人 (米国を除く全ての指定国について): 浜松ホト ニクス株式会社 (HAMAMATSU PHOTONICS K.K.) [JP/JP]; 〒435-8558 静岡県 浜松市 市野町1126番地の 1 Shizuoka (JP).

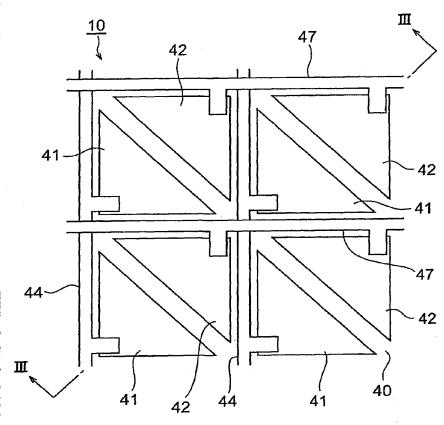
(72) 発明者; および

(75) 発明者/出願人 (米国についてのみ): 杉山 行信 (SUGIYAMA, Yukinobu) [JP/JP]; 〒435-8558 静岡県 浜松市 市野町1126番地の1 浜松ホトニクス株式会 社内 Shizuoka (JP). 豊田 晴義 (TOYODA, Haruyoshi) [JP/JP]; 〒435-8558 静岡県 浜松市 市野町1126番地の 1 浜松ホトニクス株式会社内 Shizuoka (JP). 向坂 直 久 (MUKOZAKA, Naohisa) [JP/JP]; 〒435-8558 静岡県 浜松市 市野町1126番地の1 浜松ホトニクス株式会 社内 Shizuoka (JP). 水野 誠一郎 (MIZUNO, Seiichiro) [JP/JP]; 〒435-8558 静岡県 浜松市 市野町1126番地の 1 浜松ホトニクス株式会社内 Shizuoka (JP).

/続葉有/

(54) Title: LIGHT DETECTION DEVICE, IMAGING DEVICE AND DISTANT IMAGE ACQUISITION DEVICE

(54) 発明の名称: 光検出装置、撮像装置及び距離画像取得装置



(57) Abstract: A photosensitive region includes a semiconductor substrate (40) consisting of a P-type semiconductor and N-type semiconductor regions (41, 42) formed on the front layer of the semiconductor substrate (40), whereby each photosensitive portion includes a semiconductor substrate (40) portion and a set of regions (41, 42) to constitute a photodiode. Regions (41, 42) each have an almost triangular shape when viewed from a light incident direction, with two regions (41, 42) in one pixel formed adjacent to each other at respective one side thereof. A first wiring (44) that electrically connect one region (41) in each pixel in a first direction is provided to extend in the first direction between pixels. A second wiring (47) that electrically connect the other region (42)

WO 03/049190 A1

[続葉有]

- (74) 代理人: 長谷川 芳樹, 外(HASEGAWA, Yoshiki et al.); 〒104-0061 東京都 中央区 銀座二丁目6番12号 大倉本館 創英国際特許法律事務所 Tokyo (JP).
- (81) 指定国 (国内): AE, AG, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB, BG, BR, BY, BZ, CA, CH, CN, CO, CR, CU, CZ, DE, DK, DM, DZ, EC, EE, ES, FI, GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, JP, KE, KG, KP, KR, KZ, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV, MA, MD, MG, MK, MN, MW, MX, MZ, NO, NZ, OM, PH, PL, PT, RO, RU, SD, SE, SG, SK, SL, TJ, TM, TN, TR, TT, TZ, UA, UG, US, UZ, VC, VN, YU, ZA, ZM, ZW.
- (84) 指定国 (広域): ARIPO 特許 (GH, GM, KE, LS, MW, MZ, SD, SL, SZ, TZ, UG, ZM, ZW), ユーラシア特許 (AM, AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), ヨーロッパ特許 (AT, BE, BG, CH, CY, CZ, DE, DK, EE, ES, FI, FR, GB, GR, IE, IT, LU, MC, NL, PT, SE, SI, SK, TR), OAPI 特許 (BF, BJ, CF, CG, CI, CM, GA, GN, GQ, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).

添付公開書類: — 国際調査報告書

2文字コード及び他の略語については、定期発行される 各PCTガゼットの巻頭に掲載されている「コードと略語 のガイダンスノート」を参照。

in each pixel in a second direction is provided to extend in the second direction between pixels.

(57) 要約:

光感応領域は、P型半導体からなる半導体基板40と、当該半導体基板40の表層に形成されたN型半導体領域41,42とを含んでいる。これにより、各光感応部分は、半導体基板40部分と一組の領域41,42とを含むことになり、フォトダイオードを構成することになる。領域41,42は、光入射方向から見て略三角形状を呈しており、1画素において2つの領域41,42が互いに一辺が隣接して形成されている。第1配線44は、各画素における一方の領域41を第1の方向にわたって電気的に接続するものであって、画素間を第1の方向に延びて設けられている。第2配線47は、各画素における他方の領域42を第2の方向にわたって電気的に接続するものであって、画素間を第2の方向に延びて設けられている。

明細書

光検出装置、撮像装置及び距離画像取得装置

技術分野

本発明は、光が入射した2次元位置を検出する光検出装置、当該光検出装置を 用いた撮像装置、及び当該撮像装置を用いた距離画像取得装置に関するものであ る。

背景技術

5

10

15

20

25

従来における光検出装置においては、MOS型イメージセンサ等の固体撮像素子を用いて、撮像により得られた画像データを画像メモリに取り込み、画像処理して2次元位置を検出するのが一般的である。

発明の開示

しかしながら、上述した従来の技術においては、得られた画像データを格納する画像メモリが必要となることから、装置構成が複雑なものになってしまう。また、画像データを画像メモリに格納した後に演算処理を行って2次元位置を検出するため、2次元位置の検出処理に時間がかかってしまう。

本発明は上述の点に鑑みてなされたもので、第1の目的は、2次元位置の検出 処理の高速化および構成の簡素化を図ることが可能な光検出装置を提供すること にある。

第2の目的は、上記光検出装置を用いることで、2次元位置の検出処理の高速 化および構成の簡素化を図ることが可能な撮像装置を提供することである。

第3の目的は、上記撮像装置を用いることで、距離画像を取得するための演算 速度を低く抑えて、低消費電流化及び低発熱化を図ることが可能な距離画像取得 装置を提供することである。

上述した第1の目的を達成するため、本発明に係る光検出装置は、画素が2次元配列された光感応領域を有する光検出装置であって、各々入射した光の強度に応じた電流を出力する複数の光感応部分を同一面内にて隣接して配設することで

WO 03/049190

5

10

15

20

25

1 画素が構成されており、2 次元配列における第1の方向に配列された複数の画素にわたって、当該各画素を構成する複数の光感応部分のうち一方の光感応部分同士が電気的に接続され、2 次元配列における第2の方向に配列された複数の画素にわたって、当該各画素を構成する複数の光感応部分のうち他方の光感応部分同士が電気的に接続されていることを特徴としている。

本発明に係る光検出装置では、1つの画素に入射した光は当該画素を構成する 複数の光感応部分それぞれにおいて検出されて、光強度に応じた電流が光感応部 分毎に出力される。そして、一方の光感応部分同士が2次元配列における第1の 方向に配列された複数の画素にわたって電気的に接続されているので、一方の光 感応部分からの電流出力は第1の方向に送られる。また、他方の光感応部分同士 が2次元配列における第2の方向に配列された複数の画素にわたって電気的に接 続されているので、他方の光感応部分からの電流出力は第2の方向に送られる。 このように、一方の光感応部分からの電流出力は第2の方向に送られるとともに、 他方の光感応部分からの電流出力は第1の方向に送られるとともに、 他方の光感応部分からの電流出力は第2の方向に送られるとともに、 他方の光感応部分からの電流出力は第2の方向に送られるとともに、 他方の光感応部分からの電流出力は第2の方向に送られるとともに、 の での輝度プロファイルと第2の方向での輝度プロファイルとをそれぞれ独立して 得ることが可能となる。この結果、1画素に複数の光感応部分を配設するという 極めて簡素な構成にて、入射した光の2次元位置を高速に検出することができる。

また、各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、第2導電型半導体領域は、光入射方向から見て略三角形状を呈しており、1画素において互いに一辺が隣接して形成されていることが好ましい。このように構成した場合、複数の光感応部分を1画素内に配設する際に、各光感応部分の面積が減少するのを抑制することができる。

また、各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、第2導電型半導体領域は、光入射方向から見て略長方形状を呈しており、1画素において長辺が隣接し

10

15

20

25

て形成されていることが好ましい。このように構成した場合、複数の光感応部分を1 画素内に配設する際に、各光感応部分の面積が減少するのを抑制することができる。

また、第1の方向に配列された複数の画素にわたって一方の光感応部分同士を 電気的に接続するための配線が、画素間を第1の方向に延びて設けられており、 第2の方向に配列された複数の画素にわたって他方の光感応部分同士を電気的に 接続するための配線が、画素間を第2の方向に延びて設けられていることが好ま しい。このように構成した場合、それぞれの配線により光感応部分への光の入射 を妨げられることはなく、検出感度の低下を抑制できる。

また、各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、第2導電型半導体領域は1画素あたり4分割されており、その分割されている境界に、第1の方向に配列された複数の画素にわたって一方の光感応部分同士を電気的に接続するための配線と第2の方向に配列された複数の画素にわたって他方の光感応部分同士を電気的に接続するための配線とが設けられており、1画素あたり4分割された第2導電型半導体領域は、対角同士が配線に接続されていることが好ましい。

また、各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、第2導電型半導体領域は、光入射方向から見て4角形以上の多角形状を呈しており、1画素において1辺が隣接して形成されていることが好ましい。このように構成した場合、複数の光感応部分を1画素内に配設する際に、各光感応部分の面積が減少するのを抑制することができる。また、各光感応部分の面積に対する周囲長は減ることとなり、単位面積当たりに換算した暗電流が低減される。

また、一方の光感応部分の第2導電型半導体領域と他方の光感応部分の第2導電型半導体領域とは、1画素において第1の方向と第2の方向とに交差する第3の方向に並設されていることが好ましい。このように構成した場合、第1の方向

10

15

20

25

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

に配列された複数の画素間において電気的に接続された一方の光感応部分群及び 第2の方向に配列された複数の画素間において電気的に接続された他方の光感応 部分群において、各光感応部分群の中心部分に対応する光感応部分が集中するこ ととなり、解像度を向上することができる。

また、第2導電型半導体領域は、光入射方向から見てハニカム状に配列されていることが好ましい。このように構成した場合、複数の光感応部分を1画素内に配設する際に、各光感応部分の面積が減少するのをより一層抑制することができる。また、幾何学的対称性が高く、第2導電型半導体領域を形成するために用い

るマスクが位置ずれしたことによる不均一性が抑制できる。

また、第1の方向に配列された複数の画素間において電気的に接続された一方の光感応部分群からの電流出力を第2の方向に順次読み出すための第1シフトレジスタと、第2の方向に配列された複数の画素間において電気的に接続された他方の光感応部分群からの電流出力を第1の方向に順次読み出すための第2シフトレジスタと、第1シフトレジスタにより順次読み出される各一方の光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧値に変換して出力する第1積分回路と、第2シフトレジスタにより順次読み出される各他方の光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧値に変換して出力する第2積分回路と、を更に有していることが好ましい。このように構成した場合、第1の方向での輝度プロファイルと第2の方向での輝度プロファイルとを極めて簡易な構成にて得ることができる。

また、第1の方向に配列された複数の画素間において電気的に接続された一方の光感応部分群に対応して設けられ、対応する一方の光感応部分群からの電流出力を電圧出力に変換して、電圧値を出力する第1積分回路と、第1積分回路に対応して設けられ、対応する第1積分回路から出力される電圧値の変化量に応じた値の電圧を出力する第1CDS回路(相関二重サンプリング; Correlated Double Sampling)と、第1CDS回路に対応して設けられ、対応する第1CDS回路か

WO 03/049190

5

10

15

. 20

25

ら出力される電圧出力を保持して出力する第1サンプルアンドホールド回路と、 第1サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力の最大値を検 出する第1最大値検出回路と、第1サンプルアンドホールド回路それぞれから出 力される電圧出力を順次入力し、その電圧出力を第1最大値検出回路により検出 された最大値に基づいてデジタル値に変換し、そのデジタル値を出力する第1A /D変換回路と、第2の方向に配列された複数の画素間において電気的に接続さ れた他方の光感応部分群に対応して設けられ、対応する他方の光感応部分群から の電流出力を電圧出力に変換して、当該電圧値を出力する第2積分回路と、第2 **積分回路に対応して設けられ、対応する第2積分回路から出力される電圧値の変** 化量に応じた値の電圧を出力する第2CDS回路と、第2CDS回路に対応して 設けられ、対応する第2CDS回路から出力される電圧出力を保持して出力する 第2サンプルアンドホールド回路と、第2サンプルアンドホールド回路それぞれ から出力される電圧出力の最大値を検出する第2最大値検出回路と、第2サンプ ルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力を順次入力し、その電圧 出力を第2最大値検出回路により検出された最大値に基づいてデジタル値に変換 し、そのデジタル値を出力する第2A/D変換回路と、を更に有していることが 好ましい。このように構成した場合、第1積分回路及び第2積分回路それぞれが 積分動作ごとに異なるノイズばらつきを有していても、第1CDS回路及び第2 CDS回路によりノイズ誤差が解消される。また、光感応部分に入射する光強度 が大きいときのみならず、光強度が小さくてもA/D変換の分解能が優れたもの となる。この結果、第1の方向での輝度プロファイルと第2の方向での輝度プロ ファイルとを高精度にて得ることができる。

また、上述した第1の目的を達成するため、本発明に係る光検出装置は、光感 応領域を有する光検出装置であって、光感応領域は、第1の方向にわたって互い に電気的に接続される複数の第1光感応部分と第1の方向に交差する第2の方向 にわたって互いに電気的に接続される複数の第2光感応部分とを含み、複数の第

10

15

20

25

1 光感応部分と複数の第 2 光感応部分とは 2 次元的に混在した状態で同一面内に て配列されていることを特徴としている。

本発明に係る光検出装置では、光感応領域に入射した光はいずれかの第1光感応部分及び第2光感応部分において検出されて、光強度に応じた電流が各光感応部分毎に出力される。そして、第1光感応部分同士が第1の方向にわたって電気的に接続されているので、第1光感応部分からの電流出力は第1の方向に送られる。また、第2光感応部分同士が第2の方向にわたって電気的に接続されているので、第2光感応部分からの電流出力は第2の方向に送られる。このように、第1光感応部分からの電流出力は第1の方向に送られるとともに、第2光感応部分からの電流出力は第1の方向に送られるとともに、第2光感応部分からの電流出力は第2の方向に送られることから、第1の方向での輝度プロファイルと第2の方向での輝度プロファイルとをそれぞれ独立して得ることが可能となる。この結果、複数の第1光感応部分と複数の第2光感応部分とを2次元的に混在した状態で同一面内にて配列するという極めて簡素な構成にて、入射した光の2次元位置を高速に検出することができる。

また、複数の第1光感応部分と複数の第2光感応部分とは、第1の方向あるいは第2の方向において交互に配列されていることが好ましい。このように構成した場合、複数の第1光感応部分と複数の第2光感応部分とを2次元的に混在した状態で同一面内にて配列させる際に、各光感応部分の面積が減少するのを抑制することができる。

また、複数の第1光感応部分と複数の第2光感応部分とは、第1の方向と第2 の方向とに交差する第3の方向において交互に配列されていることが好ましい。 このように構成した場合、第1の方向にわたって互いに電気的に接続された第1 光感応部分群及び第2の方向にわたって互いに電気的に接続された第2光感応部 分群において、各光感応部分群の中心部分に対応する光感応部分が集中すること となり、解像度を向上することができる。

また、各光感応部分は、光入射方向から見てハニカム状に配列されていること

10

15

20

25

が好ましい。このように構成した場合、複数の第1光感応部分と複数の第2光感 応部分とを2次元的に混在した状態で同一面内にて配列させる際に、各光感応部 分の面積が減少するのをより一層抑制することができる。また、幾何学的対称性 が高く、第2導電型半導体領域を形成するために用いるマスクが位置ずれしたことによる不均一性が抑制できる。

また、各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、第2導電型半導体領域は、光入射方向から見て略多角形状を呈しており、互いに1辺が隣接して形成されていることが好ましい。このように構成した場合、複数の第1光感応部分と複数の第2光感応部分とを2次元的に混在した状態で同一面内にて配列させる際に、各光感応部分の面積が減少するのを抑制することができる。なお、第2導電型半導体領域の形状を4角形以上の多角形状とした場合、各光感応部分の面積に対する周囲長が減ることとなり、単位面積当たりに換算した暗電流が低減される。

また、第1光感応部分同士を電気的に接続するための配線が、各光感応部分間を第1の方向に延びて設けられており、第2光感応部分同士を電気的に接続するための配線が、各光感応部分間を第2の方向に延びて設けられていることが好ましい。このように構成した場合、それぞれの配線により光感応部分への光の入射を妨げられることはなく、検出感度の低下を抑制できる。

また、第1の方向にわたって互いに電気的に接続された第1光感応部分群からの電流出力を第2の方向に順次読み出すための第1シフトレジスタと、第2の方向にわたって互いに電気的に接続された第2光感応部分群からの電流出力を第1の方向に順次読み出すための第2シフトレジスタと、第1シフトレジスタにより順次読み出される各第1光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第1積分回路と、第2シフトレジスタにより順次読み出される各第2光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第2積分回路と、変更に有していることが好ましい。このように構力に変換する第2積分回路と、を更に有していることが好ましい。このように構

10

15

20

25

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

成した場合、第1の方向での輝度プロファイルと第2の方向での輝度プロファイルとを極めて簡易な構成にて得ることができる。

また、第1の方向にわたって互いに電気的に接続された第1光感応部分群に対 応して設けられ、対応する第1光感応部分群からの電流出力を電圧出力に変換し て、電圧値を出力する第1積分回路と、第1積分回路に対応して設けられ、対応 する第1積分回路から出力される電圧値の変化量に応じた値の電圧を出力する第 1 CDS回路と、第1 CDS回路に対応して設けられ、対応する第1 CDS回路 から出力される電圧出力を保持して出力する第1サンプルアンドホールド回路と、 第1サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力の最大値を検 出する第1最大値検出回路と、第1サンプルアンドホールド回路それぞれから出 力される電圧出力を順次入力し、その電圧出力を第1最大値検出回路により検出 された最大値に基づいてデジタル値に変換し、そのデジタル値を出力する第1A /D変換回路と、第2の方向にわたって互いに電気的に接続された第2光感応部 分群に対応して設けられ、対応する第2光感応部分群からの電流出力を電圧出力 に変換して、当該電圧値を出力する第2積分回路と、第2積分回路に対応して設 けられ、対応する第2積分回路から出力される電圧値の変化量に応じた値の電圧 を出力する第2CDS回路と、第2CDS回路に対応して設けられ、対応する第 2 C D S 回路から出力される電圧出力を保持して出力する第2 サンプルアンドホ ールド回路と、第2サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出 力の最大値を検出する第2最大値検出回路と、第2サンプルアンドホールド回路 それぞれから出力される電圧出力を順次入力し、その電圧出力を第2最大値検出 回路により検出された最大値に基づいてデジタル値に変換し、そのデジタル値を 出力する第2A/D変換回路と、を更に有していることが好ましい。このように 構成した場合、第1積分回路及び第2積分回路それぞれが積分動作ごとに異なる。 ノイズばらつきを有していても、第1CDS回路及び第2CDS回路によりノイ ズ誤差が解消される。また、光感応部分に入射する光強度が大きいときのみなら

10

15

20

25

ず、光強度が小さくてもA/D変換の分解能が優れたものとなる。この結果、第 1の方向での輝度プロファイルと第2の方向での輝度プロファイルとを高精度に て得ることができる。

上述した第2の目的を達成するため、本発明に係る撮像装置は、上記光検出装置が2次元配列されていることを特徴としている。

本発明に係る光検出装置では、上記光検出装置が2次元配列されているので、 極めて簡素な構成にて、入射した光の輝度プロファイルを高速に検出することが できる。

また、2次元配列における第2の方向に配列された複数の上記光検出装置からなる光検出装置群毎において、第1の方向に配列された複数の画素間にわたって電気的に接続された一方の光感応部分群からの電流出力を第2の方向に順次読み出すための第1シフトレジスタと、第2の方向に配列された複数の光検出装置からなる光検出装置群毎に設けられ、第1シフトレジスタにより順次読み出される各一方の光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第1積分回路と、2次元配列における第1の方向に配列された複数の光検出装置からなる光検出装置群毎において、第2の方向に配列された複数の画素間にわたって電気的に接続された他方の光感応部分群からの電流出力を第1の方向に順次読み出すための第2シフトレジスタと、第1の方向に配列された複数の光検出装置からなる光検出装置群毎に設けられ、第2シフトレジスタにより順次読み出される各他方の光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第2積分回路と、を更に有していることが好ましい。

上述した第3の目的を達成するため、本発明に係る距離画像取得装置は、上記 撮像装置が所定の間隔を有して一対配置されており、第1積分回路及び第2積分 回路からの電圧出力に基づいて、光検出装置毎における視差量を抽出する視差量 抽出手段と、視差量抽出手段にて抽出された視差量に基づいて、光検出装置毎に おける被測定物までの距離を演算する距離演算手段と、距離演算手段にて演算さ れた距離に基づいて、距離画像を生成する距離画像生成手段と、を有していることを特徴としている。

本発明に係る距離画像取得装置では、撮像装置に含まれる光検出装置毎において距離画像を得るために扱うデータ量が極めて少なくてすむ。この結果、距離画像を取得するための演算速度を低く抑えて、低消費電流化及び低発熱化を図ることができる。

図面の簡単な説明

5

10

15

20

25

図1は、本実施形態に係る光検出像装置を示す概念概略構成図である。

図2は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる光感応領域の一例を示す平面 図である。

図3は、図2のIII-III線に沿った断面図である。

図4は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる光感応領域の一例を示す平面 図である。

図5は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる光感応領域の一例を示す平面 図である。

図6は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる光感応領域の一例を示す平面 図である。

図7は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる光感応領域の一例を示す平面 図である。

図8は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる光感応領域の一例を示す平面 図である。

図9は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる第1信号処理回路を示す概略 構成図である。

図10は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる第2信号処理回路を示す概略構成図である。

図11Aは、第1シフトレジスタに入力されるスタート信号の経時的変化を示

すグラフである。

5

15

20

25

図11Bは、第1シフトレジスタに入力される信号の経時的変化を示すグラフ である。

図11Cは、第1シフトレジスタに入力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図11Dは、第1積分回路に入力されるリセット信号の経時的変化を示すグラフである。

図11Eは、第1シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

10 図11Fは、第1シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図11Gは、第1シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図11Hは、第1シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図11Iは、第1信号処理回路から出力される電圧の経時的変化を示すグラフである。

図12Aは、第2シフトレジスタに入力されるスタート信号の経時的変化を示すグラフである。

図12Bは、第2シフトレジスタに入力される信号の経時的変化を示すグラフ である。

図12Cは、第2シフトレジスタに入力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図12Dは、第2積分回路に入力されるリセット信号の経時的変化を示すグラフである。

図12Eは、第2シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラ

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

フである。

5

15

20

25

図12Fは、第2シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図12Gは、第2シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図12Hは、第2シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図12 I は、第2信号処理回路から出力される電圧の経時的変化を示すグラフである。

10 図13は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる第1信号処理回路の変形例を示す概略構成図である。

図14は、本実施形態に係る光検出装置に含まれる第2信号処理回路の変形例 を示す概略構成図である。

図15は、第1信号処理回路の変形例に含まれる第1積分回路の回路図である。 図16は、第1信号処理回路の変形例に含まれる第1CDS回路の回路図である。

図17は、第1信号処理回路の変形例に含まれる第1S/H回路の回路図である。

図18は、第1信号処理回路の変形例に含まれる第1最大値検出回路の回路図 である。

図19は、第1信号処理回路の変形例に含まれる第1A/D変換回路の回路図である。

図20は、本実施形態に係る光検出装置の変形例を示す概念構成図である。

図21は、本実施形態に係る撮像装置を示す概念概略構成図である。

図22は、本実施形態に係る撮像装置を示す概念概略構成図である。

図23Aは、第1シフトレジスタに入力されるスタート信号の経時的変化を示

すグラフである。

5

15

25

図23Bは、第1シフトレジスタに入力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図23Cは、第1シフトレジスタに入力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図23Dは、各第1積分回路に入力されるリセット信号の経時的変化を示すグラフである。

図23 Eは、第1シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

10 図23 Fは、第1シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図23Gは、第1シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図23Hは、第1シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラ フである。

図23 I は、第1積分回路から出力される電圧の経時的変化を示すグラフである。

図23 Jは、第1積分回路から出力される電圧の経時的変化を示すグラフである。

20 図24Aは、第2シフトレジスタに入力されるスタート信号の経時的変化を示すグラフである。

図24Bは、第2シフトレジスタに入力される信号の経時的変化を示すグラフ である。

図24Cは、第2シフトレジスタに入力される信号の経時的変化を示すグラフ である。

図24Dは、各第2積分回路に入力されるリセット信号の経時的変化を示すグ

ラフである。

5

10

15

20

25

図24Eは、第2シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図24Fは、第2シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図24Gは、第2シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図24Hは、第2シフトレジスタから出力される信号の経時的変化を示すグラフである。

図24 I は、第2積分回路から出力される電圧の経時的変化を示すグラフである。

図24 Jは、第2積分回路から出力される電圧の経時的変化を示すグラフである。

図25は、本実施形態に係る距離画像取得装置を示す概念概略構成図である。 図26は、本実施形態に係る距離画像取得装置を示す概念概略構成図である。 発明を実施するための最良の形態

本発明の実施形態に係る光検出装置について図面を参照して説明する。なお、説明において、同一要素又は同一機能を有する要素には、同一符号を用いることとし、重複する説明は省略する。以下では、パラメータMおよびNそれぞれを2以上の整数とする。また、特に明示しない限りは、パラメータmを1以上M以下の任意の整数とし、パラメータnを1以上N以下の任意の整数とする。

図1は、本実施形態に係る光検出装置を示す概念構成図である。本実施形態に係る光検出装置1は、図1に示されるように、光感応領域10と、第1信号処理回路20と、第2信号処理回路30とを有している。

光感応領域10は、画素11_mがM行N列に2次元配列されている。1 画素は、各々に入射した光の強度に応じた電流を出力する光感応部分12_m(第1光感応

10

15

20

25

部分)及び光感応部分 13_{mn} (第2光感応部分))を同一面内にて隣接して配設することで構成されている。これにより、光感応領域10において、光感応部分 12_{mn} と光感応部分 13_{mn} とは2次元的に混在した状態で同一面内にて配列されることとなる。

2次元配列における第1の方向に配列された複数の画素11 $_{11}$ ~11 $_{1N}$,11 $_{21}$ ~11 $_{2N}$,・・・,11 $_{M1}$ ~11 $_{MN}$ にわたって、当該各画素11 $_{mn}$ を構成する複数の光感応部分12 $_{mn}$,13 $_{mn}$ のうち一方の光感応部分12 $_{mn}$ 同士(たとえば、一方の光感応部分12 $_{11}$ ~12 $_{1N}$)が互いに電気的に接続されている。また、2次元配列における第2の方向に配列された複数の画素11 $_{11}$ ~11 $_{M1}$,11 $_{12}$ ~11 $_{M2}$,・・・,11 $_{1N}$ ~11 $_{MN}$ にわたって、当該各画素11 $_{mn}$ を構成する複数の光感応部分12 $_{mn}$,13 $_{mn}$ のうち他方の光感応部分13 $_{mn}$ 同士(たとえば、他方の光感応部分13 $_{11}$ ~13 $_{M1}$)が互いに電気的に接続されている。

ここで、図2及び図3に基づいて、光感応領域10の構成について説明する。 図2は、光検出装置に含まれる光感応領域の一例を示す平面図であり、図3は、 図2のIII-II線に沿った断面図である。なお、図2においては、保護層 48の図示を省略している。

光感応領域10は、P型(第1導電型)の半導体からなる半導体基板40と、当該半導体基板40の表層に形成されたN型(第2導電型)の半導体領域41,42とを含んでいる。これにより、各光感応部分12mn,13mnは半導体基板40部分と一組の第2導電型半導体領域41,42とを含み、フォトダイオードが構成されることとなる。第2導電型半導体領域41,42は、図2に示されるように、光入射方向から見て略三角形状を呈しており、1画素において2つの領域41,42が互いに一辺が隣接して形成されている。半導体基板40は、接地電位とされている。なお、光感応領域10は、N型の半導体からなる半導体基板と、当該半導体基板の表層に形成されたP型の半導体領域とを含んで構成されていてもよい。領域41(光感応部分12mn)と領域42(光感応部分13mn)とは、

10

15

20

25

図2から分かるように、第1の方向及び第2の方向において交互に配列されている。また、領域41 (光感応部分12 $_{mn}$)と領域42 (光感応部分13 $_{mn}$)とは、第1の方向と第2の方向とに交差する (たとえば、45°にて交差する)第3の方向及び第4の方向において交互に配列されている。

半導体基板40と領域41,42の上には第1絶縁層43が形成され、この第 1絶縁層43に形成されたスルーホールを介して第1配線44が一方の領域41 に電気的に接続されている。また、第1絶縁層43に形成されたスルーホールを 介して電極45が他方の領域42に電気的に接続されている。

第1絶縁層43の上には第2絶縁層46が形成され、この第2絶縁層46に形成されたスルーホールを介して第2配線47が電極45に電気的に接続されている。これにより、他方の領域42は、電極45を介して第2配線47に電気的に接続されることになる。

第2絶縁層46の上には保護層48が形成されている。第1絶縁層43、第2絶縁層46及び保護層48は、SiO $_2$ 又はSiN等からなる。第1配線44、電極45及び第2配線47は、A1等の金属からなる。

第1配線44は、各画素 11_{mn} における一方の領域41を第1の方向にわたって電気的に接続するものであって、画素 11_{mn} 間を第1の方向に延びて設けられている。このように、各画素 11_{mn} における一方の領域41を第1配線44で接続することにより、2次元配列における第1の方向に配列された複数の画素 $11_{11}\sim11_{1N}$, $11_{21}\sim11_{2N}$, · · · , $11_{M1}\sim11_{MN}$ にわたって一方の光感応部分 12_{mn} 同士(たとえば、一方の光感応部分 $12_{11}\sim12_{1N}$)が電気的に接続されて、光感応領域10において第1の方向に長く延びる光感応部が構成される。この第1の方向に長く延びる光感応部はM列形成されることになる。

第2配線47は、各画素 11_{mn} における他方の領域42を第2の方向にわたって電気的に接続するものであって、画素 11_{mn} 間を第2の方向に延びて設けられている。このように、各画素 11_{mn} における他方の領域42を第2配線47で接

10

15

20

25

続することにより、2次元配列における第2の方向に配列された複数の画素 $11_{11}\sim11_{M1}$, $11_{12}\sim11_{M2}$, · · · , $11_{1N}\sim11_{MN}$ にわたって他方の光感応部分 13_{mn} 同士(たとえば、他方の光感応部分 $13_{11}\sim13_{M1}$)が電気的に接続されて、光感応領域10において第2の方向に長く延びる光感応部が構成される。この第2の方向に長く延びる光感応部はN行形成されることになる。

また、光感応領域10においては、上述した第1の方向に長く延びるM列の光 感応部と第2の方向に長く延びるN行の光感応部とが同一面上に形成されること になる。

領域41,42の形状は、図2に示された略三角形状のものに限られず、図4 ~図8に示されるように、他の形状であってもよい。

図4に示された第2導電型半導体領域(光感応部分)は、光入射方向から見て長方形状を呈しており、1画素において2つの領域41,42が互いに長辺が隣接して形成されている。領域41(光感応部分12 $_{mn}$)と領域42(光感応部分13 $_{mn}$)とは、第2の方向において交互に配列されている。図4に示されるように、1画素あたり第1の方向と第2の方向の第2導電型半導体領域の面積が異なっていても、画素間で夫々の方向ごとに一定であればよい。すなわち、同一の方向に延びる全ての配線で各々に接続されている光感応領域の総面積が同じであればよい。

図5に示された第2導電型半導体領域(光感応部分)は、略三角形状を呈した一方の領域41が第1の方向に連続して形成されている。他方の領域42は略三角形状を呈しており、各画素 11_{mn} 間で独立して形成されている。領域41(光感応部分 12_{mn})と領域42(光感応部分 13_{mn})とは、第2の方向において交互に配列されている。なお、一方の領域41を第1の方向に連続して形成した場合、必ずしも第1配線44を設ける必要はないが、直列抵抗の増加に伴って読み出し速度が低下することが考えられることから、第1配線44にて各領域41を電気的に接続するのが好ましい。

10

15

20

25

図6に示された第2導電型半導体領域(光感応部分)は、1画素あたり4つの領域41a,41b,42a,42bからなり、対角に位置する領域を対として、第1配線44あるいは第2配線47にて電気的に接続されている。領域41(光感応部分12_{mn})と領域42(光感応部分13_{mn})とは、第1の方向及び第2の方向において交互に配列されている。また、領域41(光感応部分12_{mn})と領域42(光感応部分13_{mn})とは、第3の方向及び第4の方向において交互に配列されている。

図7に示された第2導電型半導体領域(光感応部分)は、2つの櫛状の領域4 1.42がお互い噛み合うように形成されている。

図8に示された第2導電型半導体領域(光感応部分)は、光入射方向から見て 4角形以上の多角形状(たとえば8角形状)を呈しており、1画素において1辺 が隣接して形成されている。そして、領域41と領域42とは、1画素において 第1の方向と第2の方向とに交差する第3の方向に並設されており、光入射方向 から見てハニカム状に配列されている。すなわち、領域41(光感応部分12 $_{mn}$)と領域42(光感応部分13 $_{mn}$)とは、第3の方向及び第4の方向において交互 に配列されている。

続いて、図9及び図10に基づいて、第1信号処理回路20及び第2信号処理 回路30の構成について説明する。図9は、第1信号処理回路を示す概略構成図 であり、図10は、第2信号処理回路を示す概略構成図である。

第1信号処理回路20は、光感応領域10に入射した光の第2の方向での輝度 プロファイルを示す電圧H_{out}を出力する。第2信号処理回路30は、光感応領 域10に入射した光の第1の方向での輝度プロファイルを示す電圧V_{out}を出力 する。第1信号処理回路20及び第2信号処理回路30は、同じタイミングにて 動作させてもよく、時系列順で独立して動作させてもよい。

第1信号処理回路20は、図9に示されるように、第1の方向に配列された複数の画素 11_{11} ~ 11_{1N} , 11_{21} ~ 11_{2N} , · · · , 11_{M1} ~ 11_{MN} 間におい

WO 03/049190

5

10

15

20

25

て電気的に接続された一方の光感応部分 12_{mn} 群(一方の第2導電型半導体領域 41からなり、第1の方向に長く延びるM列の光感応部)に対応して設けられた 第1スイッチ素子21と、第1の方向に配列された複数の画素 $11_{11}\sim11_{1N}$, $11_{21}\sim11_{2N}$, · · · , $11_{M1}\sim11_{MN}$ 間において電気的に接続された一方の 光感応部分 12_{mn} 群からの電流を第2の方向に順次読み出すための第1シフトレジスタ22と、第1シフトレジスタ22により順次読み出される各一方の光感 応部分 12_{mn} 群からの電流を順次入力し、その電流を電圧に変換して出力する第1積分回路 23 とを含んでいる。

第1スイッチ素子21は、第1シフトレジスタ22から出力される信号shift (H_m)により制御されて順次閉じられる。第1スイッチ素子21を閉じることにより、第1の方向に配列された複数の画素11 $_{11}$ ~11 $_{1N}$, 11 $_{21}$ ~11 $_{2N}$, · · · · ,11 $_{M1}$ ~11 $_{MN}$ 間において電気的に接続された一方の光感応部分12 $_{mn}$ 群に蓄積された電荷が電流となって、第1配線44 $_{M}$ 00第12 $_{M}$ 7 $_{M}$ 7 $_{M}$ 8 $_{M}$ 8 $_{M}$ 9 $_{M}$ 9 $_{M}$ 9 $_{M}$ 1 $_{M$

第1積分回路 2 3 は、第1の方向に配列された複数の1 1_{11} ~1 1_{1N} ,1 1_{21} ~1 1_{2N} ,・・・,1 1_{M1} ~1 1_{MN} 間において電気的に接続された一方の光感応部分 1 2_{mn} 群からの電流出力を入力し、入力した電流出力の電荷を増幅するアンプ 2 4 と、アンプ 2 4 の入力端子に一方の端子が接続され、アンプ 2 4 の出力端子に他方の端子が接続された容量素子 2 5 と、アンプ 2 4 の入力端子に一方の端子が接続され、アンプ 2 4 の出力端子に他方の端子が接続され、制御回路から出力されるリセット信号 Φ_{Hreset} が有意の場合には「ON」状態となり、リセット信号 Φ_{Hreset} が非有意の場合には「OFF」状態となるスイッチ素子 2 6 とを有している。

第1積分回路23は、スイッチ素子26が「ON」状態であるときには、容量

10

15

20

25

素子25を放電して初期化する。一方、第1積分回路23は、スイッチ素子26 が「OFF」状態であるときには、第1の方向に配列された複数の画素 11_{11} ~ 11_{1N} , 11_{21} ~ 11_{2N} ,・・・, 11_{M1} ~ 11_{MN} 間において電気的に接続された一方の光感応部分 12_{mn} 群から入力端子に入力した電荷を容量素子25に蓄積して、その蓄積された電荷に応じた電圧 H_{out} を出力端子から出力する。

第2信号処理回路30は、図10に示されるように、第2の方向に配列された複数の11 $_{11}$ ~11 $_{M1}$,11 $_{12}$ ~11 $_{M2}$,・・・,11 $_{1N}$ ~11 $_{MN}$ 間において電気的に接続された他方の光感応部分13 $_{mn}$ 群(他方の第2導電型半導体領域42からなり、第2の方向に長く延びるN行の光感応部)に対応して設けられた第2スイッチ素子31と、第2の方向に配列された複数の画素11 $_{11}$ ~11 $_{M1}$,11 $_{12}$ ~11 $_{M2}$,・・・,11 $_{1N}$ ~11 $_{MN}$ 間において電気的に接続された他方の光感応部分13 $_{mn}$ 群からの電流を第1の方向に順次読み出すための第2シフトレジスタ32と、第2シフトレジスタ32により順次読み出される各他方の光感応部分13 $_{mn}$ 群からの電流を順次入力し、その電流を電圧に変換して出力する第2積分回路33とを含んでいる。

第 2 積分回路 3 3 は、第 2 の方向に配列された複数の画素 $1 1_{11} \sim 1 1_{M1}$, $1 1_{12} \sim 1 1_{M2}$, · · · , $1 1_{1N} \sim 1 1_{MN}$ 間において電気的に接続された他方の光感応部分 $1 3_{mn}$ 群からの電流出力を入力し、入力した電流出力の電荷を増幅する

WO 03/049190

5

10

15

20

25

アンプ34と、アンプ34の入力端子に一方の端子が接続され、アンプ34の出力端子に他方の端子が接続された容量素子35と、アンプ34の入力端子に一方の端子が接続され、アンプ34の出力端子に他方の端子が接続され、制御回路から出力されるリセット信号 Φ_{vreset} が有意の場合には「ON」状態となり、リセット信号 Φ_{vreset} が非有意の場合には「OFF」状態となるスイッチ素子36とを有している。

第2積分回路 3 3 は、スイッチ素子 3 6 が「ON」状態であるときには、容量素子 3 5 を放電して初期化する。一方、第 2 積分回路 3 3 は、スイッチ素子 3 6 が「OFF」状態であるときには、第 2 の方向に配列された複数の画素 11_{11} ~ 11_{M1} , 11_{12} ~ 11_{M2} ,・・・, 11_{1N} ~ 11_{MN} 間において電気的に接続された他方の光感応部分 13_{mn} 群から入力端子に入力した電荷を容量素子 3 5 に蓄積して、その蓄積された電荷に応じた電圧 V_{out} を出力端子から出力する。

続いて、図11A〜図11I及び図12A〜図12Iに基づいて、第1信号処理回路20及び第2信号処理回路30の動作について説明する。図11A〜図11は、第1信号処理回路の動作を説明するためのタイミングチャートであり、図12A〜図12Iは、第2信号処理回路の動作を説明するためのタイミングチャートである。

第1積分回路23には、制御回路からリセット信号 $\Phi_{\rm Hreset}$ が入力されている(図11D参照)。リセット信号 $\Phi_{\rm Hreset}$ が「OFF」状態の期間、対応する

10

15

20

25

一方の光感応部分 12_{mn} 群に蓄積された電荷が容量素子25に蓄積されて、蓄積された電荷量に応じた電圧 H_{out} が第1積分回路23から順次出力される(図11参照)。なお、第1積分回路23は、リセット信号 Φ_{Hreset} が「ON」状態のときにはスイッチ素子26を閉じて容量素子25を初期化する。

このように、第1信号処理回路 20からは、第1の方向に配列された複数の画素 $11_{11}\sim11_{1N}$, $11_{21}\sim11_{2N}$, · · · , $11_{M1}\sim11_{MN}$ 間において電気的に接続された一方の光感応部分 12_{mn} 群にて蓄積されて電荷(電流)に対応した電圧 H_{out} が、対応する一方の光感応部分 12_{mn} 群毎に順次時系列データとして出力される。この時系列データは、第2の方向での輝度プロファイルを示すものである。

第2積分回路33には、制御回路からリセット信号 Φ_{vreset} が入力されている(図12D参照)。リセット信号 Φ_{vreset} が「OFF」状態の期間、対応する他方の光感応部分 13_{mn} 群に蓄積された電荷が容量素子35に蓄積されて、蓄積された電荷量に応じた電圧 V_{out} が第2積分回路33から順次出力される(図12 1 参照)。なお、第2積分回路33は、リセット信号 Φ_{vreset} が「ON」状態のときにはスイッチ素子36 を閉じて容量素子35 を初期化する。

このように、第2信号処理回路30からは、第2の方向に配列された複数の画素 $11_{11}\sim11_{M1}$, $11_{12}\sim11_{M2}$, · · · , $11_{1N}\sim11_{MN}$ 間において電気的に接続された他方の光感応部分13 $_{mn}$ 群にて蓄積されて電荷(電流)に対応し

WO 03/049190

5

10

15

20

25

た電圧 V_{out} が、対応する他方の光感応部分 13_{mn} 群毎に順次時系列データとして出力される。この時系列データは、第1の方向での輝度プロファイルを示すものである。

以上のように、本実施形態の光検出装置1においては、1つの画素11mnに入 射した光は当該画素 1 1 mn を構成する複数の光感応部分 1 2 mn, 1 3 mn それぞ れに、光強度に応じた電流が光感応部分12mn,13mn毎に出力される。そして、 一方の光感応部分12 mm同士が2次元配列における第1の方向に配列された複 数の画素 11_{11} ~ 11_{1N} , 11_{21} ~ 11_{2N} , · · · , 11_{M1} ~ 11_{MN} にわたっ て電気的に接続されているので、一方の光感応部分12ggから出力された電流は 第1の方向に送られる。また、他方の光感応部分13mm同士が2次元配列におけ る第2の方向に配列された複数の画素 11_{11} ~ 11_{M1} , 11_{12} ~ 11_{M2} , · · · , 11_{1N}~11_{MN}にわたって電気的に接続されているので、他方の光感応部分13 mpから出力された電流は第2の方向に送られる。このように、一方の光感応部分 12mmから出力された電流は第1の方向に送られるとともに、他方の光感応部分 13 m から出力された電流は第2の方向に送られることから、第1の方向での輝 度プロファイルと第2の方向での輝度プロファイルとをそれぞれ独立して得るこ とが可能となる。この結果、1画素に複数の光感応部分12mn,13mnを配設す るという極めて簡素な構成にて、入射した光の2次元位置を高速に検出すること ができる。

また、本実施形態の光検出装置 1 において、各光感応部分 1 2_{mn} , 1 3_{mn} は、半導体基板 4 0 部分と第 2 導電型半導体領域 4 1, 4 2 とを含み、第 2 導電型半導体領域 4 1, 4 2 は、光入射方向から見て略三角形状を呈しており、1 画素において互いに一辺が隣接して形成されている。これにより、複数の光感応部分 1 2_{mn} , 1 3_{mn} を 1 画素内に配設する際に、各光感応部分 1 2_{mn} , 1 3_{mn} (第 2 導電型半導体領域 4 1, 4 2)の面積が減少するのを抑制することができる。

また、本実施形態の光検出装置1において、第2導電型半導体領域41,42

10

15

20

25

は、光入射方向から見て略長方形状を呈しており、1 画素において長辺が隣接して形成されている。これにより、複数の光感応部分 12_{mn} , 13_{mn} を1 画素内に配設する際に、各光感応部分 12_{mn} , 13_{mn} (第2 導電型半導体領域41, 42)の面積が減少するのを抑制することができる。

また、本実施形態の光検出装置 1 において、第 2 導電型半導体領域 4 1 , 4 2 は、光入射方向から見て 4 角形以上の多角形状を呈しており、1 画素において 1 辺が隣接して形成されている。これにより、複数の光感応部分 1 2_{mn} , 1 3_{mn} (第 2 導電型半導体領域 4 1 , 4 2) を 1 画素内に配設する際に、各光感応部分 1 2_{mn} , 1 3_{mn} の面積が減少するのを抑制することができる。また、各光感応部分 1 2_{mn} , 1 3_{mn} の面積に対する周囲長は減ることとなり、単位面積当たりに換算した暗電流が低減される。なお、4 角形以上の多角形状として、菱形形状を採用してもよい。

また、本実施形態の光検出装置 1 において、第 2 導電型半導体領域 4 1 , 4 2 とは、1 画素において第 1 の方向と第 2 の方向とに交差する第 3 の方向に並設されている。これにより、一方の光感応部分 1 2_{mn} 群及び他方の光感応部分 1 3_{mn} 群において、各光感応部分 1 2_{mn} , 1 3_{mn} が集中することとなり、解像度を向上することができる。

また、第2導電型半導体領域 4 1,4 2 は、光入射方向から見てハニカム状に配列されている。これにより、複数の光感応部分 $1 2_{mn}$, $1 3_{mn}$ (第2導電型半導体領域 4 1,4 2)を 1 画素内に配設する際に、各光感応部分 $1 2_{mn}$, $1 3_{mn}$ の面積が減少するのをより一層抑制することができる。また、幾何学的対称性が高く、第2導電型半導体領域 4 1,4 2(光感応部分 $1 2_{mn}$, $1 3_{mn}$)を形成するために用いるマスクが位置ずれしたことによる不均一性が抑制できる。

また、本実施形態の光検出装置1においては、第1配線44が、画素 11_{mn} 間を第1の方向に延びて設けられており、第2配線47が、画素 11_{mn} 間を第2の方向に延びて設けられている。これにより、それぞれの配線44, 47により光

10

15

20

25

感応部分 12_{mn} , 13_{mn} (第2導電型半導体領域41, 42) への光の入射を妨げられることはなく、検出感度の低下を抑制できる。

また、本実施形態の光検出装置1においては、第1シフトレジスタ22と、第2シフトレジスタ32と、第1積分回路23と、第2積分回路33とを更に有している。これにより、第1の方向での輝度プロファイルと第2の方向での輝度プロファイルとを極めて簡易な構成にて得ることができる。

次に、図13及び図14に基づいて、第1信号処理回路及び第2信号処理回路 の変形例の構成について説明する。図13は、第1信号処理回路の変形例を示す 概略構成図であり、図14は、第2信号処理回路の変形例を示す概略構成図であ る。

第1信号処理回路100は、図13に示されるように、第1積分回路110と、 第1CDS回路120と、第1サンプルアンドホールド回路(第1S/H回路) 130と、第1最大値検出回路140と、第1シフトレジスタ150と、第1ス イッチ素子160と、第1A/D変換回路170とを有している。

第1積分回路110は、第1の方向に配列された複数の11 $_{11}$ ~11 $_{1N}$,11 $_{21}$ ~11 $_{2N}$,・・・,1 $_{1M1}$ ~11 $_{MN}$ 間において電気的に接続された一方の光感応部分12 $_{mn}$ 群(一方の第2導電型半導体領域41からなり、第1の方向に長く延びるM列の光感応部)に対応して設けられ、対応する一方の光感応部分12 $_{mn}$ 群からの電流を電圧に変換して、当該電圧を出力する。第1積分回路110は、図15に示されるように、入力端子と出力端子との間に互いに並列にアンプA $_{1}$ 、容量素子C $_{1}$ およびスイッチ素子SW $_{1}$ が接続されている。第1積分回路110は、スイッチ素子SW $_{1}$ が閉じているときには、容量素子C $_{1}$ を放電して初期化する。一方、第1積分回路110は、スイッチ素子SW $_{1}$ が開いているときには、入力端子に入力した電荷を容量素子C $_{1}$ に蓄積して、その蓄積された電荷に応じた電圧を出力端子から出力する。スイッチ素子SW $_{1}$ は、制御回路(図示せず)から出力される Reset 信号に基づいて開閉する。

10

15

20

25

第1CDS回路120は、第1積分回路110に対応して設けられ、対応する第1積分回路110から出力される電圧の値の変化量に応じた値の電圧を出力する。第1CDS回路120は、図16に示されるように、入力端子と出力端子との間に順にスイッチ素子S W_{21} 、結合容量素子 C_{21} およびアンプ A_2 を有している。また、アンプ A_2 の入出力間にスイッチ素子S W_{22} および積分容量素子 C_{22} が互いに並列的に接続されている。スイッチ素子S W_{22} および SW_{21} は、積分容量素子 C_{22} に電荷を蓄積させるためのスイッチ手段として作用する。第1CDS回路120は、スイッチ素子S W_{22} が閉じているときには、積分容量素子 C_{22} を放電して初期化する。スイッチ素子 SW_{22} が閉じているときには、積分容量素子 C_{22} を放電して初期化する。スイッチ素子 SW_{22} が開きスイッチ素子 SW_{21} が閉じているときには、入力端子から結合容量素子 C_{21} を経て入力した電荷を積分容量素子 C_{22} に蓄積して、その蓄積された電荷に応じた電圧を出力端子から出力する。スイッチ素子 SW_{21} は、制御回路から出力される CSW21 信号に基づいて開閉する。また、スイッチ素子 SW_{22} は、制御回路から出力される Clamp1 信号に基づいて開閉する。

第1 S/H回路1 3 0 は、第1 CD S回路1 2 0 に対応して設けられ、対応する第1 CD S回路1 2 0 から出力される電圧を保持して出力する。第1 S/H回路1 3 0 は、図1 7 に示されるように、入力端子と出力端子との間に順にスイッチ素子SW $_3$ およびアンプA $_3$ を有し、スイッチ素子SW $_3$ とアンプA $_3$ との接続点が容量素子C $_3$ を介して接地されている。第1 S/H回路1 3 0 は、スイッチ素子SW $_3$ が閉じているときに第1 CD S回路1 2 0 から出力された電圧を容量素子C $_3$ に記憶し、スイッチ素子SW $_3$ が開いた後も、容量素子C $_3$ の電圧を保持して、その電圧をアンプA $_3$ を介して出力する。スイッチ素子SW $_3$ は、制御回路から出力される Hold 信号に基づいて開閉する。第1 スイッチ素子1 6 0 は、第1 シフトレジスタ1 5 0 により制御されて順次に開き、第1 S/H回路1 3 0 から出力される電圧を第1 A/D変換回路に順次に入力させる。

第1最大値検出回路140は、第1S/H回路130それぞれから出力される

10

15

20

25

電圧の最大値を検出する。第1最大値検出回路140は、図18に示されるように、NMOSトランジスタ T_1 ~ T_M 、抵抗器 R_1 ~ R_3 および差動アンプ A_4 を備える。各トランジスタ T_m のソース端子は接地され、各トランジスタ T_m のドレイン端子は、抵抗器 R_3 を介して電源電圧Vdd に接続されるとともに、抵抗器 R_1 を介して差動アンプ A_4 の反転入力端子に接続されている。各トランジスタ T_m のゲート端子は、第1S/H回路130の出力端子と接続されており、第1S/H回路130から出力される電圧が入力する。また、差動アンプ A_4 の反転入力端子と出力端子との間には抵抗器 R_2 が設けられ、差動アンプ A_4 の非反転入力端子は接地されている。この第1最大値検出回路140では、第1S/H回路130から出力された電圧がトランジスタ T_m のゲート端子に入力され、各電圧のうちの最大値に応じた電位がトランジスタ T_m のドレイン端子に現れる。そして、そのドレイン端子の電位は、抵抗器 R_1 および R_2 それぞれの抵抗値の比に応じた増幅率で差動アンプ A_4 により増幅され、その増幅された電圧の値が最大電圧値 V_m

第1A/D変換回路170は、第1S/H回路130それぞれから出力される電圧を順次入力し、その電圧を第1最大値検出回路140により検出された最大値に基づいてデジタル値に変換し、そのデジタル値を出力する。第1A/D変換回路170は、第1最大値検出回路140から出力される最大電圧値Vmaxを入力し、この最大電圧値VmaxをA/D変換レンジとする。そして、第1A/D変換回路170は、第1S/H回路130から出力される電圧を第1スイッチ素子160及びアンプ180を介して順次に入力し、その電圧(アナログ値)をデジタル値に変換して出力する。第1A/D変換回路170は、図19に示されるように、可変容量積分回路171、比較回路172、容量制御部173および読み出し部174を備える。

可変容量積分回路171は、容量素子 C_{51} 、アンプ A_{5} 、可変容量部 C_{52} およびスイッチ素子 SW_{5} を備える。アンプ A_{5} は、第1S/H回路130から出力さ

10

15

20

25

れ第1スイッチ素子160を介して順次に到達した電圧を、容量素子 C_{51} を介して反転入力端子に入力する。アンプ A_{5} の非反転入力端子は接地されている。可変容量部 C_{52} は、容量が可変であって制御可能であり、アンプ A_{5} の反転入力端子と出力端子との間に設けられ、入力した電圧に応じて電荷を蓄える。スイッチ素子 SW_{5} は、アンプ A_{5} の反転入力端子と出力端子との間に設けられ、開いているときには可変容量部 C_{52} に電荷の蓄積を行わせ、閉じているときには可変容量 部 C_{52} に電荷蓄積をリセットする。そして、可変容量積分回路171は、第1S/H回路130から順次に出力された電圧を入力し、可変容量部 C_{52} の容量に応じて積分し、積分した結果である電圧を出力する。

比較回路 172 は、可変容量積分回路 171 からの電圧出力を反転入力端子に入力し、第1 最大値検出回路 140 から出力された最大電圧値 V_{max} を非反転入力端子に入力し、これら2 つの入力電圧の値を大小比較して、その大小比較の結果である比較結果信号を出力する。

容量制御部173は、比較回路172から出力された比較結果信号を入力し、この比較結果信号に基づいて可変容量部 C_{52} の容量を制御する容量指示信号Cを出力するとともに、この比較結果信号に基づいて積分した結果である電圧の値と最大電圧値 V_{max} とが所定の分解能で一致していると判断した場合に可変容量 部 C_{52} の容量値に応じた第1デジタル値を出力する。

読み出し部174は、容量制御部173から出力された第1デジタル値を入力し、この第1デジタル値に対応する第2デジタル値を出力する。第2デジタル値は、第1デジタル値から可変容量積分回路171のオフセット値を除去した値を示すものである。読み出し部174は、例えば記憶素子であり、第1デジタル値をアドレスとして入力し、記憶素子のそのアドレスに記憶されているデータを第2デジタル値として出力する。この第2デジタル値は、第2の方向での輝度プロファイルを表す出力となる。

第2信号処理回路200は、図14に示されるように、第2積分回路210と、

10

15

20

25

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

第2CDS回路220と、第2サンプルアンドホールド回路(第2S/H回路) 230と、第2最大値検出回路240と、第2シフトレジスタ250と、第2ス イッチ素子260と、第2A/D変換回路270とを有している。

第2積分回路210は、第2の方向に配列された複数の画素11 $_{11}$ ~11 $_{M1}$, 11_{12} ~11 $_{M2}$,・・・,11 $_{1N}$ ~11 $_{MN}$ 間において電気的に接続された他方の光感応部分13 $_{mn}$ 群(他方の第2導電型半導体領域42からなり、第2の方向に長く延びるN行の光感応部)に対応して設けられ、対応する他方の光感応部分13 $_{mn}$ 群からの電流を電圧に変換して、当該電圧を出力する。第2積分回路210は、図15に示された第1積分回路110と同等の構成を有し、入力端子と出力端子との間に互いに並列にアンプ、容量素子およびスイッチ素子が接続されている。

第2CDS回路220は、第2積分回路210に対応して設けられ、対応する 第2積分回路210から出力される電圧の値の変化量に応じた値の電圧を出力す る。第2CDS回路220は、図16に示された第1CDS回路120と同等の 構成を有し、入力端子と出力端子との間に順にスイッチ素子、結合容量素子およ びアンプを有している。また、アンプの入出力間にスイッチ素子および積分容量 素子が互いに並列的に接続されている。

第2S/H回路230は、第2CDS回路220に対応して設けられ、対応する第2CDS回路220から出力される電圧を保持して出力する。第2S/H回路230は、図17に示された第1S/H回路130と同等の構成を有し、入力端子と出力端子との間に順にスイッチ素子およびアンプを有し、スイッチ素子とアンプとの接続点が容量素子を介して接地されている。第2スイッチ素子260は、第2シフトレジスタ250により制御されて順次に開き、第2S/H回路230から出力される電圧を第2A/D変換回路270に順次に入力させる。

第2最大値検出回路240は、第2S/H回路230それぞれから出力される 電圧の最大値を検出する。第2最大値検出回路240は、図18に示された第1 WO 03/049190

5

10

15

20

25

PCT/JP02/12770

最大値検出回路140と同等の構成を有し、NMOSトランジスタ、抵抗器および差動アンプを備える。各トランジスタのソース端子は接地され、各トランジスタのドレイン端子は、抵抗器を介して電源電圧に接続されるとともに、抵抗器を介して差動アンプの反転入力端子に接続されている。各トランジスタのゲート端子は、第2S/H回路の出力端子と接続されており、第2S/H回路から出力される電圧が入力する。また、差動アンプの反転入力端子と出力端子との間には抵抗器が設けられ、差動アンプの非反転入力端子は接地されている。

第2A/D変換回路270は、第2S/H回路230それぞれから出力される電圧を順次入力し、その電圧を第2最大値検出回路240により検出された最大値に基づいてデジタル値に変換し、そのデジタル値を出力する。第2A/D変換回路270は、第2最大値検出回路240から出力される最大電圧値を入力し、この最大電圧値をA/D変換レンジとする。そして、第2A/D変換回路270は、第2S/H回路230から出力される電圧を第2スイッチ素子260を介して順次に入力し、その電圧(アナログ値)をデジタル値に変換して出力する。第2A/D変換回路270は、図19に示された第1A/D変換回路170と同等の構成を有し、可変容量積分回路、比較回路、容量制御部および読み出し部を備える。第2A/D変換回路270から出力される第2デジタル値は、第1の方向での輝度プロファイルを表す出力となる。

以上のように、第1最大値検出回路140及び第2最大値検出回路240からそれぞれ出力され比較回路172にそれぞれ入力される最大電圧値V_{max}は、第1A/D変換回路170及び第2A/D変換回路270が飽和することなくA/D変換することができる電圧の最大値すなわちA/D変換レンジを規定している。しかも、第1A/D変換回路170及び第2A/D変換回路270に入力する各電圧のうち何れかの値は必ず最大電圧値V_{max}であるから、上記A/D変換レンジの全ての範囲を有効に活用することができる。すなわち、本実施形態に係る光検出装置1は、光強度が大きいときのみならず、光強度が小さくてもA/D変換

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

の分解能が優れたものとなる。

5

10

15

20

25

また、第1積分回路110及び第2積分回路210それぞれが積分動作ごとに 異なるノイズばらつきを有していても、第1CDS回路120及び第2CDS回 路220によりノイズ誤差が解消される。

また、各光感応部分12_{mn}, 13_{mn}群に対応して第1積分回路110及び第2 積分回路210が設けられているので、各光感応部分12_{mn}, 13_{mn}群から同じ タイミングにて電荷を蓄積でき、それらの電荷量を電圧に変換することができる。 これらの結果、第1の方向での輝度プロファイルと第2の方向での輝度プロファイルとを高精度且つ高速にて得ることができる。なお、上述した第1及び第2 積分回路110, 120、第1及び第2CDS回路120, 220、第1及び第2S/H回路130, 230、第1及び第2最大値検出回路140, 240、第1及び第2シフトレジスタ150, 250、第1及び第2スイッチ素子160, 260、第1及び第2A/D変換回路170, 270等の動作については、本出 順人による特開2001-36128号公報等に示されている。

次に、図21及び図22に基づいて、本実施形態に係る撮像装置について説明する。図21及び図22は、撮像装置を示す概略構成図である。なお、図21及び図22においては、実施形態の説明を容易なものとするために、撮像ブロック(光感応領域)を2×2配置として図示し、各撮像ブロック内の画素を3×3配置として図示している。もちろん、光感応領域をP×Q配置とし、各光感応領域内の画素をM×N配置として構成してもよい(ただし、P及びQは、それぞれ2以上の整数とする)。

10

15

20

25

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

第1信号処理回路 3 2 0 は、第2の方向に配列された複数の撮像ブロック(例えば、撮像ブロック B_{11} 及び撮像ブロック B_{12})からなる撮像ブロック群毎に、撮像領域(撮像ブロック $B_{11}\sim B_{22}$)に入射した光の第2方向での輝度プロファイルを示す電圧 $H1_{out}$, $H2_{out}$ を出力する。第1信号処理回路 3 2 0 は、撮像ブロック B_{11} 及び撮像ブロック B_{12} からなる撮像ブロック群からの出力として電圧 $H1_{out}$ を出力し、撮像ブロック B_{21} 及び撮像ブロック B_{22} からなる撮像ブロック群からの出力として電圧 $H2_{out}$ を出力する。

第2信号処理回路330は、第1の方向に配列された複数の撮像ブロック(例えば、撮像ブロック B_{11} 及び撮像ブロック B_{21})からなる撮像ブロック群毎に、撮像領域(撮像ブロック $B_{11}\sim B_{22}$)に入射した光の第1方向での輝度プロファイルを示す電圧 $V1_{out}$, $V2_{out}$ を出力する。第2信号処理回路330は、撮像ブロック B_{11} 及び撮像ブロック B_{21} からなる撮像ブロック群からの出力として電圧 $V1_{out}$ を出力し、撮像ブロック B_{12} 及び撮像ブロック B_{22} からなる撮像ブロック群からの出力として電圧 $V2_{out}$ を出力する。

第1信号処理回路320は、第1スイッチ素子21と、第1シフトレジスタ322は、上記第1シフトレジスタ22と同等の機能を有しており、第2の方向に配列された複数の撮像ブロック(例えば、撮像ブロック B_{11} 及び撮像ブロック B_{12})からなる撮像ブロック群毎において、第1の方向に配列された複数の画素1 1_{11} ~11 1_{11} 3,11 1_{11} 0,11 1_{11} 3,11

10

15

20

25

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

第2信号処理回路330は、第2スイッチ素子31と、第2シフトレジスタ332は、上記第2シフトレジスタ32と同等の機能を有しており、第1の方向に配列された複数の撮像ブロック (例えば、撮像ブロック B_{11} 及び撮像ブロック B_{21}) からなる撮像ブロック群毎において、第2の方向に配列された複数の画素 $11_{11}\sim11_3$ 1、 $11_{12}\sim11_{32}$ 、 $11_{13}\sim11_{33}$ 間にわたって電気的に接続された一方の光感応部分 13_{mn} ($13_{11}\sim13_{31}$, $13_{12}\sim13_{32}$, $13_{13}\sim13_{33}$)群からの電流出力を第1の方向に順次読み出す。第2スイッチ素子31は、第2シフトレジスタ332から出力される信号shift1(vit1)vit2 vit3 vit4 vit3 vit4 vit4 vit4 vit4 vit6 vit6 vit6 vit6 vit8 vit9 vit1 vit9 vit

続いて、図23A~図23J及び図24A~図24Jに基づいて、第1信号処理回路320及び第2信号処理回路330の動作について説明する。図23A~図23Jは、第1信号処理回路の動作を説明するためのタイミングチャートであり、図24A~図24Jは、第2信号処理回路の動作を説明するためのタイミングチャートである。

第1積分回路23には、制御回路からリセット信号 $\Phi_{\rm Hreset}$ が入力されてい

10

15

20

25

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

る(図23D参照)。リセット信号 $\Phi_{\rm Hreset}$ が「OFF」状態の期間、対応する一方の光感応部分 $12_{\rm mn}$ 群に蓄積された電荷が容量素子25に蓄積されて、蓄積された電荷量に応じた電圧H $1_{\rm out}$, H $2_{\rm out}$ がそれぞれの第1積分回路23から順次出力される(図23I及び23J参照)。なお、第1積分回路23は、リセット信号 $\Phi_{\rm Hreset}$ が「ON」状態のときにはスイッチ素子26を閉じて容量素子25を初期化する。

第2積分回路 3 3には、制御回路からリセット信号 Φ_{vreset} が入力されている(図24D参照)。リセット信号 Φ_{vreset} が「OFF」状態の期間、対応する他方の光感応部分 13_{mn} 群に蓄積された電荷が容量素子 35 に蓄積されて、蓄積された電荷量に応じた電圧 $V1_{out}$, $V2_{out}$ がそれぞれの第2積分回路 33 から順次出力される(図24I及び24J参照)。なお、第2積分回路 33 は、リセット信号 Φ_{vreset} が「ON」状態のときにはスイッチ素子 36 を閉じて容量素子 35 を初期化する。

以上のように、本実施形態の撮像装置 301 においては、撮像ブロック B_{11} ~ B_{22} (光感応領域 10)が 2 次元配列されているので、極めて簡素な構成にて、入射した光の輝度プロファイルを高速に検出することができる。

次に、図25及び図26に基づいて、本実施形態に係る距離画像取得装置について説明する。図25及び図26は、距離画像取得装置を示す概略構成図である。

10

20

25

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

本実施形態に係る距離画像取得装置401は、図25に示されるように、上記撮像装置301が所定の間隔を有して一対配置されている。被測定物403の画像は、一対の撮像装置301により取り込まれる。撮像装置301は、撮像領域301aにおいて撮像ブロック(光感応領域10)をP×Q配置としている。また、各撮像ブロック(光感応領域10)内の画素をM×N配置として構成している。ここで、パラメータpを1以上P以下の任意の整数とし、パラメータqを1以上Q以下の任意の整数とする。

一対の光学レンズ405は、2つの撮像装置301の前方に配置されている。 光軸1は、被測定物403が基準平面407上にあるときにそれぞれの撮像装置301の撮像領域301aにおける同じ位置に被測定物403の像が映るように、基準平面407の中心で交わっている。

基準平面407に対する被測定物403の高さHは、視差量Pに対して下記(1)式にて求められる。

$$H = W * P / (C + P - L) \qquad \cdots \qquad (1)$$

15 ここで、「W」は光学レンズ405と被測定物403との距離であり、「L」は光学レンズ405間の距離であり、「C」は撮像装置301における撮像領域301 a.の中心間距離である。なお、撮像装置301における撮像ブロック毎の視差量は、位相限定相関法(Phase-only Correlation: POC)等を用いることにより求めることができる。

また、距離画像取得装置401は、図26に示されるように、距離画像を取得するための演算回路部410を有している。演算回路部410には、撮像装置301における各第1積分回路(図示せず)からの出力Hp_{out},及び各第2積分回路(図示せず)からの出力Vq_{out}が入力されている。この演算回路部410は、視差量抽出手段としての視差量抽出部411と、距離演算手段としての距離演算部413と、距離画像生成手段としての距離画像生成部415とを有している。

10

15

20

25

視差量抽出部411は、撮像装置301における上記各第1積分回路23からの出力Hp。ut,及び上記各第2積分回路33からの出力Vq。utに基づいて、撮像ブロック毎における視差量を抽出する。このとき、上記位相限定相関法を用いることができる。距離演算部413は、視差量抽出部411にて抽出された視差量に基づいて、撮像ブロック毎における被測定物403までの距離を演算する。距離画像生成部415は、距離演算部413にて演算された距離に基づいて、距離画像を生成する。

以上のように、本実施形態の距離画像取得装置401においては、各撮像装置301に含まれる撮像ブロック(光感応領域10)毎において距離画像を得るために扱うデータ量が極めて少なくてすむ。この結果、距離画像を取得するための演算速度を低く抑えて、低消費電流化及び低発熱化を図ることができる。

本発明は、前述した実施形態に限定されるものではない。たとえば、シフトレジスタを用いる代わりに、各光感応部分 12_{mn} , 13_{mn} (第2導電型半導体領域41, 42)を均一な抵抗線で接続して、光の入射に伴って発生した電荷を抵抗線に流れ込んだ位置と当該抵抗線それぞれの端部との距離に反比例するように抵抗分割して抵抗線の端部から取り出し、当該端部からの電流出力に基づいて光の入射位置を求めるようにしてもよい。

また、前述した実施形態においては、1画素を複数の光感応部分で構成しているが、1画素を一つの光感応部分で構成してもよい。たとえば、図20に示されるように、光感応領域10は、第1の方向にわたって互いに電気的に接続される複数の第1光感応部分12 $_{mn}$ と第2の方向にわたって互いに電気的に接続される複数の第2光感応部分13 $_{mn}$ とを含み、複数の第1光感応部分12 $_{mn}$ と複数の第2光感応部分13 $_{mn}$ となるみ、複数の第1光感応部分12 $_{mn}$ と複数の第2光感応部分13 $_{mn}$ とは2次元的に混在した状態で同一面内にて配列してもよい。この場合、第1光感応部分12 $_{mn}$ と第2光感応部分13 $_{mn}$ とは市松模様状に配列しており、第1光感応部分12 $_{mn}$ と第2光感応部分13 $_{mn}$ とは第1の方向及び第2の方向において交互に配列している。なお、市松模様状に配列する代わ

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

りに、図8に示されるようなハニカム状に配列してもよい。

産業上の利用可能性

5

本発明の光検出装置及び撮像装置は、距離画像取得装置に利用できる。また、本発明の距離画像取得装置は、部品外観検査装置や部品形状認識装置に利用できる。

10

15

20

25

請求の範囲

1. 画素が2次元配列された光感応領域を有する光検出装置であって、 各々入射した光の強度に応じた電流を出力する複数の光感応部分を同一面内に て隣接して配設することで1画素が構成されており、

前記2次元配列における第1の方向に配列された複数の画素にわたって、当該 各画素を構成する複数の光感応部分のうち一方の光感応部分同士が電気的に接続 され、

前記2次元配列における第2の方向に配列された複数の画素にわたって、当該 各画素を構成する複数の光感応部分のうち他方の光感応部分同士が電気的に接続 されていることを特徴とする光検出装置。

2. 前記各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、 前記半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、

前記第2導電型半導体領域は、光入射方向から見て略三角形状を呈しており、 前記1画素において互いに一辺が隣接して形成されていることを特徴とする請求 の範囲第1項に記載の光検出装置。

3. 前記各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、 前記半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、

前記第2導電型半導体領域は、光入射方向から見て略長方形状を呈しており、 前記1画素において長辺が隣接して形成されていることを特徴とする請求の範囲 第1項に記載の光検出装置。

4. 前記第1の方向に配列された前記複数の画素にわたって前記一方の光 感応部分同士を電気的に接続するための配線が、前記画素間を前記第1の方向に 延びて設けられており、

前記第2の方向に配列された前記複数の画素にわたって前記他方の光感応部分同士を電気的に接続するための配線が、前記画素間を前記第2の方向に延びて設けられていることを特徴とする請求の範囲第1項に記載の光検出装置。

10

15

20

25

5. 前記各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、 前記半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、

前記第2導電型半導体領域は1画素あたり4分割されており、その分割されている境界に、前記第1の方向に配列された前記複数の画素にわたって前記一方の 光感応部分同士を電気的に接続するための配線と前記第2の方向に配列された前 記複数の画素にわたって前記他方の光感応部分同士を電気的に接続するための配 線とが設けられており、

前記1画素あたり4分割された第2導電型半導体領域は、対角同士が前記配線 に接続されていることを特徴とする請求の範囲第1項に記載の光検出装置。

6. 前記各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、 前記半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、

前記第2導電型半導体領域は、光入射方向から見て4角形以上の多角形状を呈しており、前記1画素において1辺が隣接して形成されていることを特徴とする 請求の範囲第1項に記載の光検出装置。

- 7. 前記一方の光感応部分の前記第2導電型半導体領域と前記他方の光感 応部分の前記第2導電型半導体領域とは、前記1画素において前記第1の方向と 前記第2の方向とに交差する第3の方向に並設されていることを特徴とする請求 の範囲第6項に記載の光検出装置。
- 8. 前記第2導電型半導体領域は、光入射方向から見てハニカム状に配列されていることを特徴とする請求の範囲第6項に記載の光検出装置。
- 9. 前記第1の方向に配列された前記複数の画素間において電気的に接続された一方の光感応部分群からの電流出力を前記第2の方向に順次読み出すための第1シフトレジスタと、

前記第2の方向に配列された前記複数の画素間において電気的に接続された他 方の光感応部分群からの電流出力を前記第1の方向に順次読み出すための第2シ フトレジスタと、

10

15

20

25

前記第1シフトレジスタにより順次読み出される前記各一方の光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第1積分回路と、前記第2シフトレジスタにより順次読み出される前記各他方の光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第2積分回路と、を更に有していることを特徴とする請求の範囲第1項に記載の光検出装置。

10. 前記第1の方向に配列された前記複数の画素間において電気的に接続された一方の光感応部分群に対応して設けられ、対応する一方の光感応部分群からの電流出力を電圧出力に変換して、電圧値を出力する第1積分回路と、

前記第1積分回路に対応して設けられ、対応する第1積分回路から出力される 電圧値の変化量に応じた値の電圧を出力する第1CDS回路と、

前記第1CDS回路に対応して設けられ、対応する第1CDS回路から出力される電圧出力を保持して出力する第1サンプルアンドホールド回路と、

前記第1サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力の最大 値を検出する第1最大値検出回路と、

前記第1サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力を順次 入力し、その電圧出力を前記第1最大値検出回路により検出された最大値に基づ いてデジタル値に変換し、そのデジタル値を出力する第1A/D変換回路と、

前記第2の方向に配列された前記複数の画素間において電気的に接続された他 方の光感応部分群に対応して設けられ、対応する他方の光感応部分群からの電流 出力を電圧出力に変換して、当該電圧値を出力する第2積分回路と、

前記第2積分回路に対応して設けられ、対応する第2積分回路から出力される 電圧値の変化量に応じた値の電圧を出力する第2CDS回路と、

前記第2CDS回路に対応して設けられ、対応する第2CDS回路から出力される電圧出力を保持して出力する第2サンプルアンドホールド回路と、

前記第2サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力の最大値を検出する第2最大値検出回路と、

10

15

20

25

前記第2サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力を順次 入力し、その電圧出力を前記第2最大値検出回路により検出された最大値に基づ いてデジタル値に変換し、そのデジタル値を出力する第2A/D変換回路と、を 更に有していることを特徴とする請求の範囲第1項に記載の光検出装置。

11. 光感応領域を有する光検出装置であって、

前記光感応領域は、第1の方向にわたって互いに電気的に接続される複数の第 1光感応部分と前記第1の方向に交差する第2の方向にわたって互いに電気的に 接続される複数の第2光感応部分とを含み、

前記複数の第1光感応部分と前記複数の第2光感応部分とは2次元的に混在した状態で同一面内にて配列されていることを特徴とする光検出装置。

- 12. 前記複数の第1光感応部分と前記複数の第2光感応部分とは、前記 第1の方向あるいは前記第2の方向において交互に配列されていることを特徴と する請求の範囲第11項に記載の光検出装置。
- 13. 前記複数の第1光感応部分と前記複数の第2光感応部分とは、前記 第1の方向と前記第2の方向とに交差する第3の方向において交互に配列されて いることを特徴とする請求の範囲第11項に記載の光検出装置。
- 14. 前記各光感応部分は、光入射方向から見てハニカム状に配列されていることを特徴とする請求の範囲第13項に記載の光検出装置。
- 15. 前記各光感応部分は、第1導電型の半導体からなる半導体基板部分と、前記半導体基板部分に形成された第2導電型半導体領域とを含み、

前記第2導電型半導体領域は、光入射方向から見て略多角形状を呈しており、 互いに1辺が隣接して形成されていることを特徴とする請求の範囲第11項に記載の光検出装置。

16. 前記第1光感応部分同士を電気的に接続するための配線が、前記各 光感応部分間を前記第1の方向に延びて設けられており、

第2光感応部分同士を電気的に接続するための配線が、前記各光感応部分間を

10

15

20

25

前記第2の方向に延びて設けられていることを特徴とする請求の範囲第11項に 記載の光検出装置。

17. 前記第1の方向にわたって互いに電気的に接続された第1光感応部 分群からの電流出力を前記第2の方向に順次読み出すための第1シフトレジスタ と、

前記第2の方向にわたって互いに電気的に接続された第2光感応部分群からの 電流出力を前記第1の方向に順次読み出すための第2シフトレジスタと、

前記第1シフトレジスタにより順次読み出される前記各第1光感応部分群から の電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第1積分回路と、

前記第2シフトレジスタにより順次読み出される前記各第2光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第2積分回路と、 を更に有していることを特徴とする請求の範囲第11項に記載の光検出装置。

18. 前記第1の方向にわたって互いに電気的に接続された第1光感応部分群に対応して設けられ、対応する第1光感応部分群からの電流出力を電圧出力に変換して、電圧値を出力する第1積分回路と、

前記第1積分回路に対応して設けられ、対応する第1積分回路から出力される 電圧値の変化量に応じた値の電圧を出力する第1CDS回路と、

前記第1CDS回路に対応して設けられ、対応する第1CDS回路から出力される電圧出力を保持して出力する第1サンプルアンドホールド回路と、

前記第1サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力の最大 値を検出する第1最大値検出回路と、

前記第1サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力を順次 入力し、その電圧出力を前記第1最大値検出回路により検出された最大値に基づ いてデジタル値に変換し、そのデジタル値を出力する第1A/D変換回路と、

前記第2の方向にわたって互いに電気的に接続された第2光感応部分群に対応 して設けられ、対応する第2光感応部分群からの電流出力を電圧出力に変換して、

10

15

20

25

当該電圧値を出力する第2積分回路と、

前記第2積分回路に対応して設けられ、対応する第2積分回路から出力される 電圧値の変化量に応じた値の電圧を出力する第2CDS回路と、

前記第2CDS回路に対応して設けられ、対応する第2CDS回路から出力される電圧出力を保持して出力する第2サンプルアンドホールド回路と、

前記第2サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力の最大値を検出する第2最大値検出回路と、

前記第2サンプルアンドホールド回路それぞれから出力される電圧出力を順次 入力し、その電圧出力を前記第2最大値検出回路により検出された最大値に基づ いてデジタル値に変換し、そのデジタル値を出力する第2A/D変換回路と、を 更に有していることを特徴とする請求の範囲第11項に記載の光検出装置。

- 19. 請求の範囲第1項又は第11項に記載の光検出装置が2次元配列されていることを特徴とする撮像装置。
- 20. 前記2次元配列における前記第2の方向に配列された複数の光検出装置からなる光検出装置群毎において、前記第1の方向に配列された前記複数の画素間にわたって電気的に接続された一方の光感応部分群からの電流出力を前記第2の方向に順次読み出すための第1シフトレジスタと、

前記第2の方向に配列された前記複数の光検出装置からなる前記光検出装置群毎に設けられ、前記第1シフトレジスタにより順次読み出される前記各一方の光感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第1積分回路と、

前記2次元配列における前記第1の方向に配列された複数の光検出装置からなる光検出装置群毎において、前記第2の方向に配列された前記複数の画素間にわたって電気的に接続された他方の光感応部分群からの電流出力を前記第1の方向に順次読み出すための第2シフトレジスタと、

前記第1の方向に配列された前記複数の光検出装置からなる前記光検出装置群

10

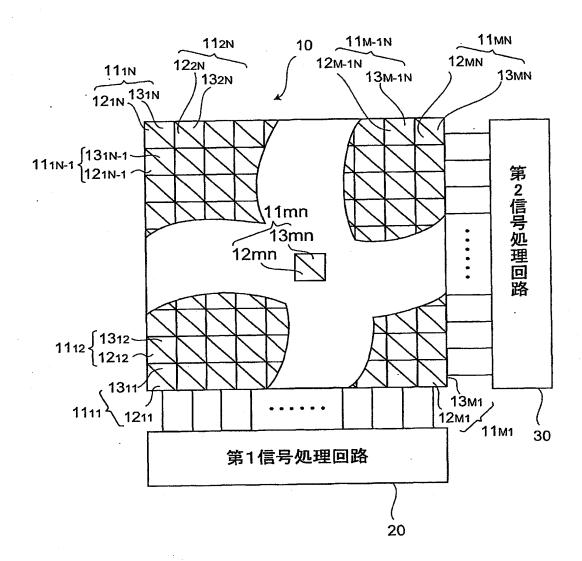
毎に設けられ、前記第2シフトレジスタにより順次読み出される前記各他方の光 感応部分群からの電流出力を順次入力し、その電流出力を電圧出力に変換する第 2積分回路と、を更に有していることを特徴とする請求の範囲第19項に記載の 撮像装置。

21. 請求の範囲第20項に記載の撮像装置が所定の間隔を有して一対配置されており、

前記第1積分回路及び前記第2積分回路からの前記電圧出力に基づいて、前記 光検出装置毎における視差量を抽出する視差量抽出手段と、

前記視差量抽出手段にて抽出された前記視差量に基づいて、前記光検出装置毎における被測定物までの距離を演算する距離演算手段と、

前記距離演算手段にて演算された前記距離に基づいて、距離画像を生成する距 離画像生成手段と、を有していることを特徴とする距離画像取得装置。



WO 03/049190 PCT/JP02/12770

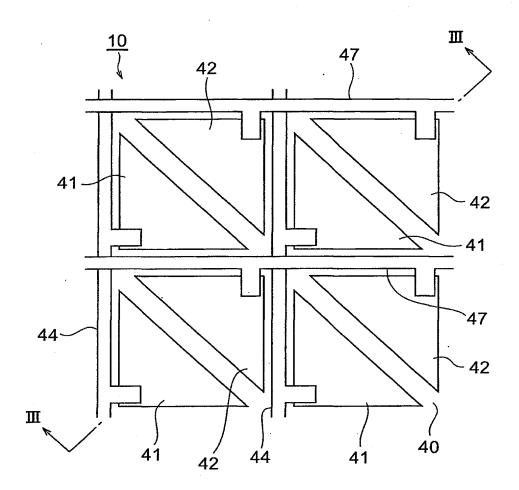


図3

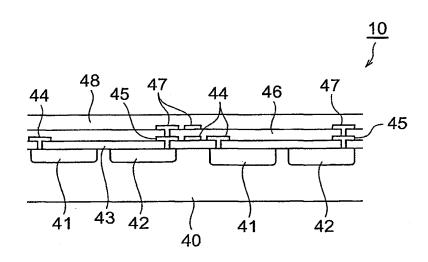
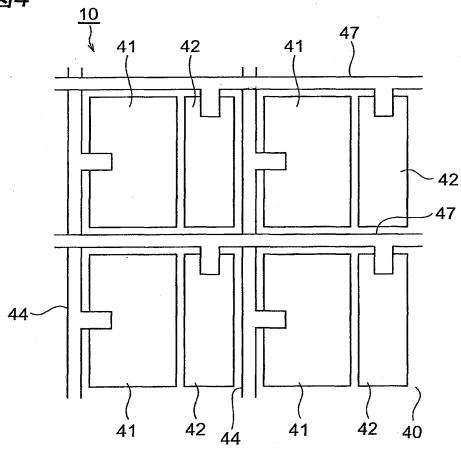
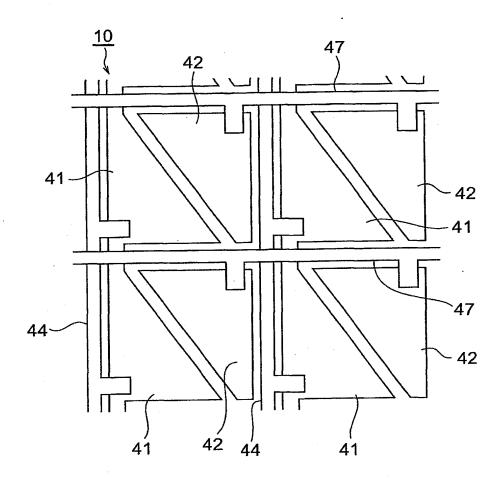


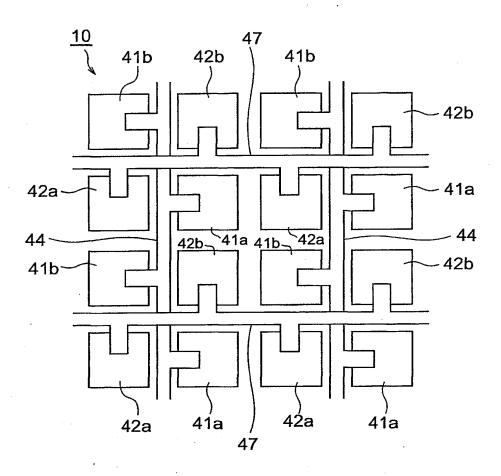
図4

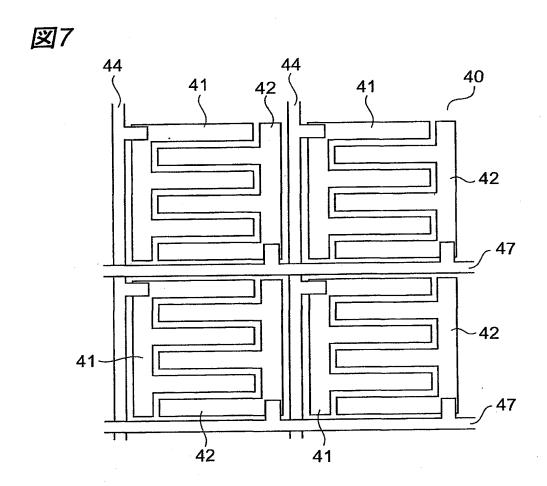


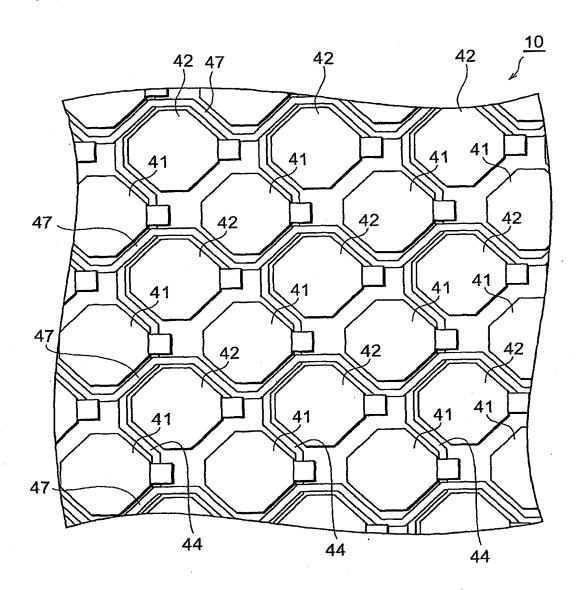
3/23

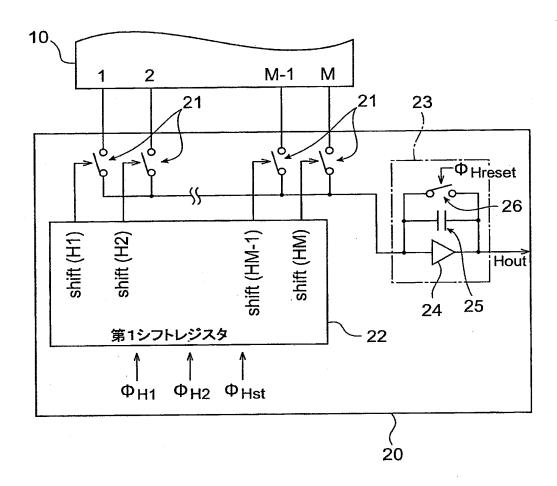


WO 03/049190





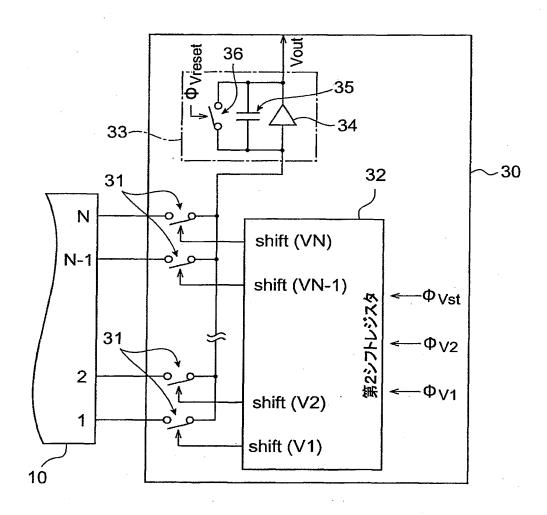




WO 03/049190

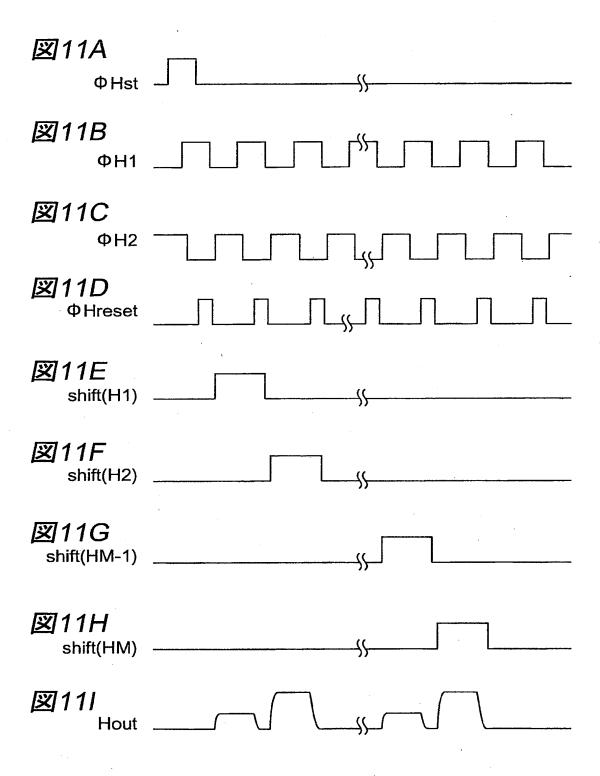
PCT/JP02/12770

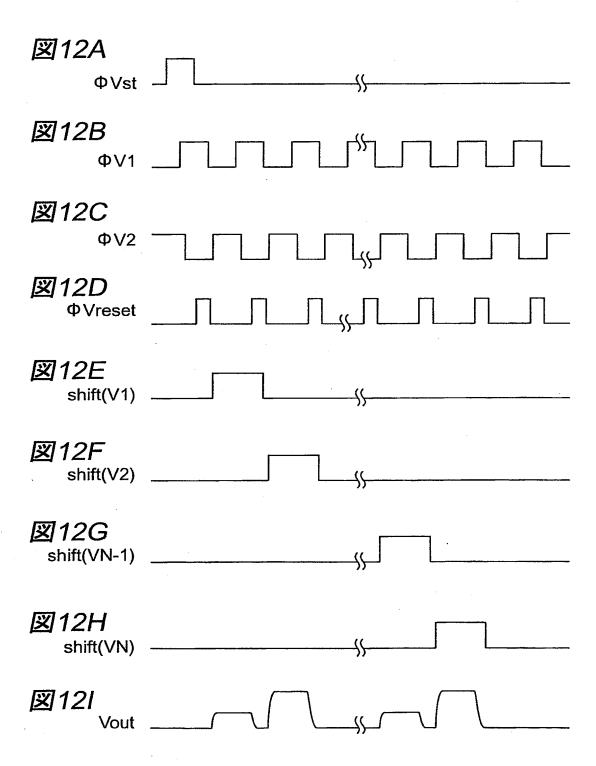
図10

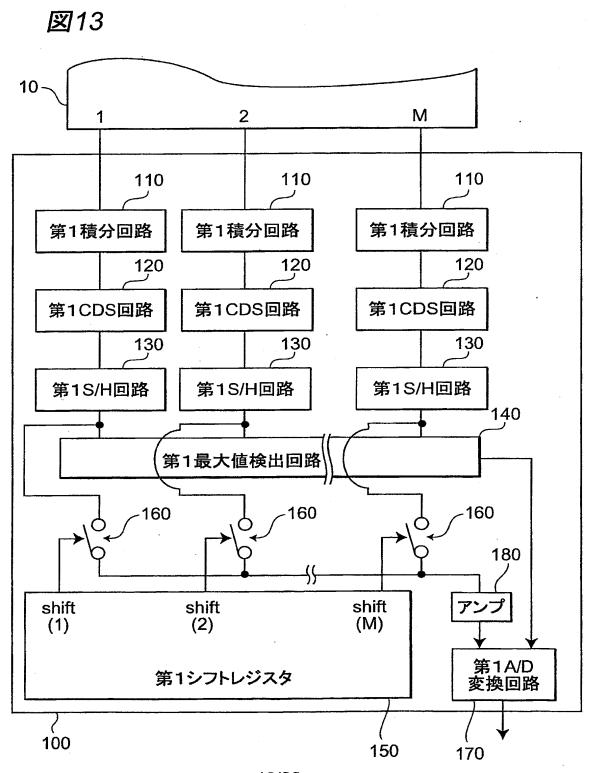


WO 03/049190

PCT/JP02/12770



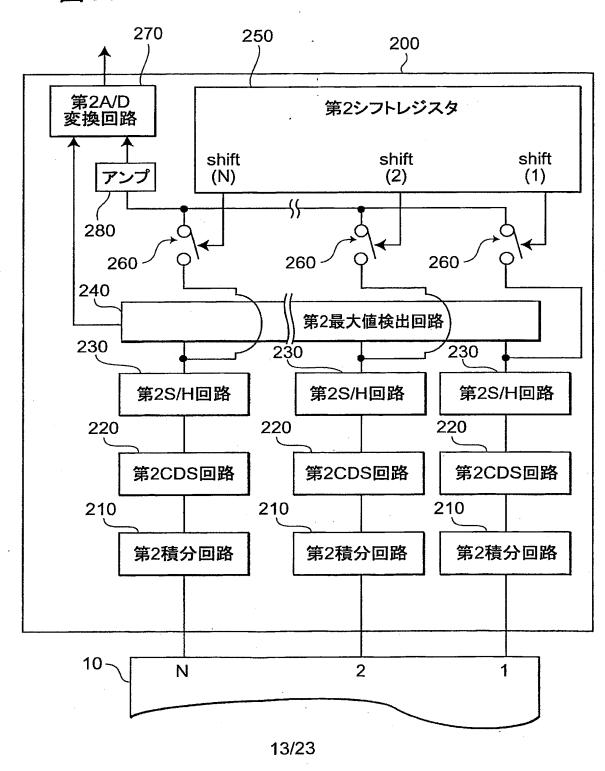




12/23

WO 03/049190 PCT/JP02/12770

図14



WO 03/049190

PCT/JP02/12770

図15

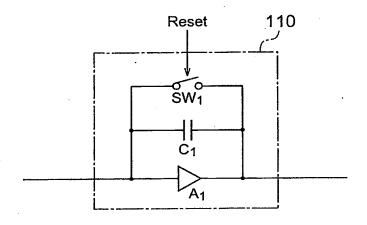
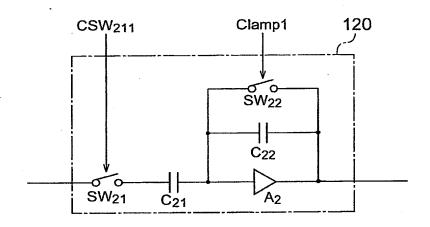


図16



WO 03/049190 PCT/JP02/12770

図17

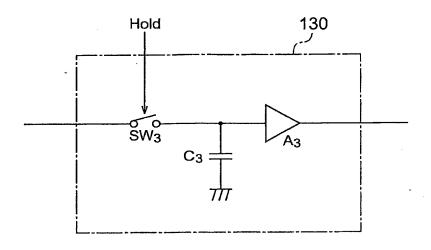
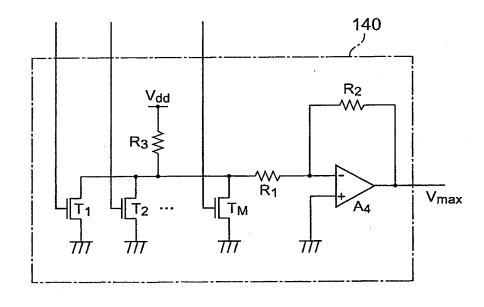


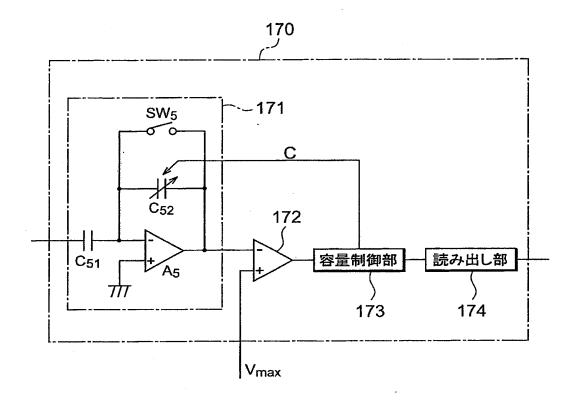
図18



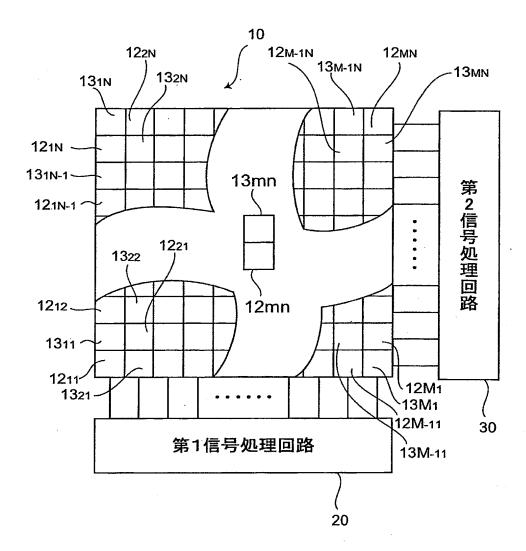
15/23

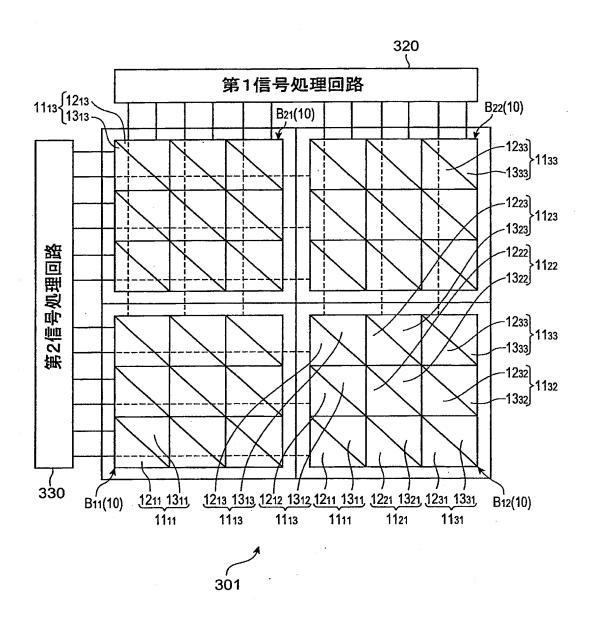
WO 03/049190

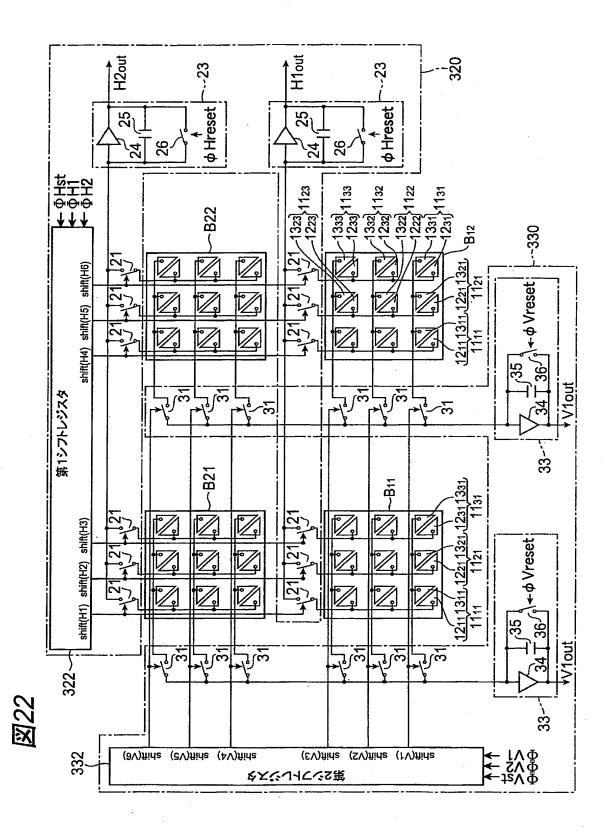
PCT/JP02/12770

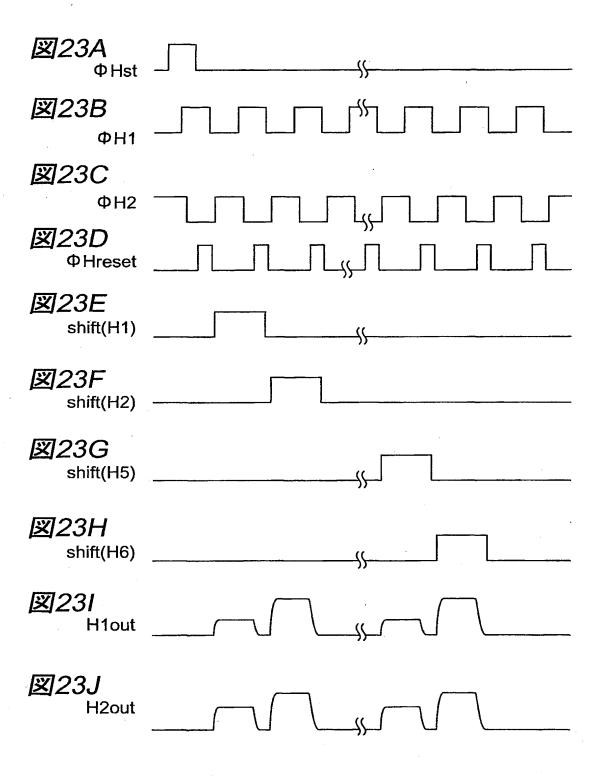


WO 03/049190 PCT/JP02/12770

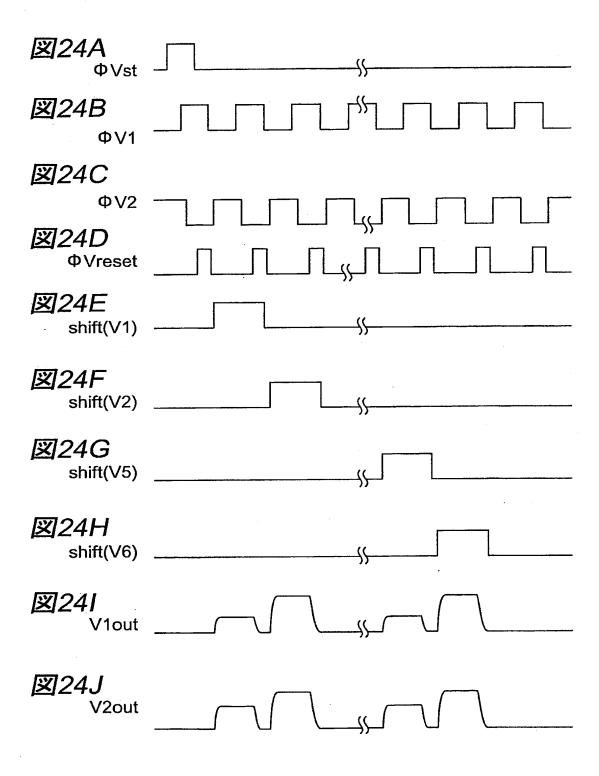


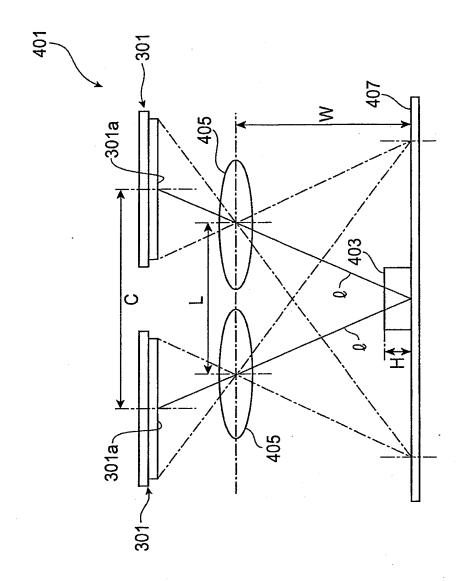


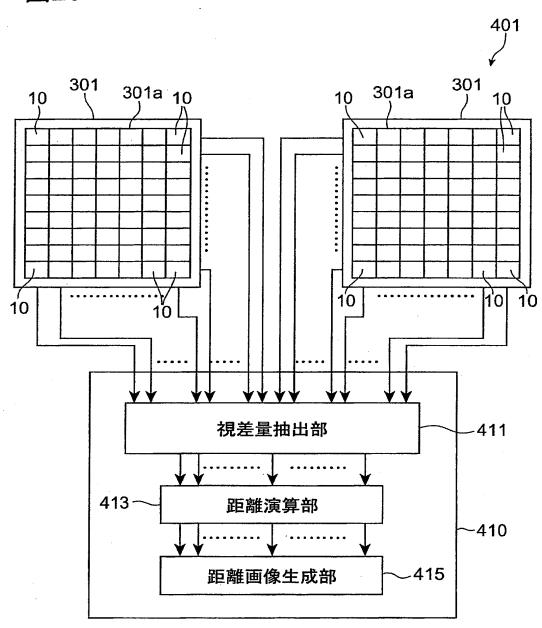




WO 03/049190







INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.
PCT/JP02/12770

A. CLASS Int.	SIFICATION OF SUBJECT MATTER Cl ⁷ H01L27/14, H04N5/335						
According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC							
	S SEARCHED						
Minimum d Int.	Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols) Int.Cl ⁷ H01L27/14, H04N5/335						
Documentat	tion searched other than minimum documentation to th	a system that such decuments are included	- 4- folds seprehed				
Jitsu Koka	uyo Shinan Koho 1922-1996 i Jitsuyo Shinan Koho 1971-2003	Jitsuyo Shinan Toroku Koh Toroku Jitsuyo Shinan Koh	o 1996–2003 o 1994–2003				
Electronic d	ata base consulted during the international search (nan	ne of data base and, where practicable, sea	rch terms used)				
C. DOCU	MENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT						
Category*	Citation of document, with indication, where ap	oppropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.				
А	JP 2000-196054 A (Nippon Hos 14 July, 2000 (14.07.00), Full text; all drawings (Family: none)	so Kyokai),	1-21				
А	JP 8-111821 A (Olympus Optic 30 April, 1996 (30.04.96), Full text; all drawings (Family: none)	cal Co., Ltd.),	1-21				
А	JP 2000-196811 A (Xerox Corp 14 July, 2000 (14.07.00), Full text; all drawings (Family: none)	·-),	2				
× Furthe	er documents are listed in the continuation of Box C.	See patent family annex.					
	categories of cited documents	"T" later document published after the inte					
* Special categories of cited documents: "A" document defining the general state of the art which is not considered to be of particular relevance "E" earlier document but published on or after the international filing date		priority date and not in conflict with th understand the principle or theory unde "X" document of particular relevance; the considered novel or cannot be consider	ne application but cited to erlying the invention claimed invention cannot be tred to involve an inventive				
"L" document which may throw doubts on priority claim(s) or which is cited to establish the publication date of another citation or other special reason (as specified) "O" document referring to an oral disclosure, use, exhibition or other		"Y" document of particular relevance; the considered to involve an inventive step combined with one or more other such	claimed invention cannot be when the document is documents, such				
means "P" document published prior to the international filing date but later than the priority date claimed		"&" combination being obvious to a person document member of the same patent f					
	ctual completion of the international search arch, 2003 (04.03.03)	Date of mailing of the international search, 2003 (18.					
Name and mailing address of the ISA/ Japanese Patent Office		Authorized officer					
Facsimile No	,	Telephone No					

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.
PCT/JP02/12770

Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No
А	JP 5-284282 A (Matsushita Electric Industrial Co., Ltd.), 29 October, 1993 (29.10.93), Full text; all drawings (Family: none)	3,6
A	JP 2001-298177 A (Canon Inc.), 26 October, 2001 (26.10.01), Full text; all drawings (Family: none)	8
А	JP 2001-36128 A (Hamamatsu Photonics Kabushiki Kaisha), 09 February, 2001 (09.02.01), Full text; all drawings & AU 5853700 A & EP 1229593 A1 & US 2002/60284 A1 & WO 01/6573 A1	9,10,17,18, 20
A	JP 2001-285885 A (Fuji Photo Film Co., Ltd.), 12 October, 2001 (12.10.01), Full text; all drawings & US 6469290 B1	14
А	JP 2000-196812 A (Xerox Corp.), 14 July, 2000 (14.07.00), Full text; all drawings (Family: none)	15
A .	JP 2000-295635 A (Sony Corp.), 20 October, 2000 (20.10.00), Full text; all drawings (Family: none)	19-21

国際調査報告

国際出願番号 PCT/JP02/12770

A. 発明の属する分野の分類 (国際特許分類 (IPC))

Int. Cl 7 H01L27/14, H04N5/335

B. 調査を行った分野

調査を行った最小限資料(国際特許分類(IPC))

Int. Cl' H01L27/14, H04N5/335

最小限資料以外の資料で調査を行った分野に含まれるもの

日本国実用新案公報

1922-1996年

日本国公開実用新案公報

1971-2003年

日本国実用新案登録公報

1996-2003年

日本国登録実用新案公報

1994-2003年

国際調査で使用した電子データベース(データベースの名称、調査に使用した用語)

C. 関連すると認められる文献					
引用文献の		関連する			
カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	請求の範囲の番号			
A	JP 2000-196054 A (日本放送協会) 200 0.07.14,全文,全図 (ファミリーなし)	1-21			
A	JP 8-111821 A (オリンパス光学工業株式会社) 1996.04.30,全文,全図 (ファミリーなし)	1-21			
A	JP 2000-196811 A (ゼロックス コーポレイション) 2000.07.14,全文,全図(ファミリーなし)	2			
A	JP 5-284282 A (松下電器産業株式会社) 199	3, 6			

区欄の続きにも文献が列挙されている。

□ パテントファミリーに関する別紙を参照。

- * 引用文献のカテゴリー
- 「A」特に関連のある文献ではなく、一般的技術水準を示す もの
- 「E」国際出願日前の出願または特許であるが、国際出願日 以後に公表されたもの
- 「L」優先権主張に疑義を提起する文献又は他の文献の発行 日若しくは他の特別な理由を確立するために引用する 文献(理由を付す)
- 「O」口頭による開示、使用、展示等に言及する文献
- 「P」国際出願日前で、かつ優先権の主張の基礎となる出願

の日の後に公表された文献

- 「T」国際出願日又は優先日後に公表された文献であって 出願と矛盾するものではなく、発明の原理又は理論 の理解のために引用するもの
- 「X」特に関連のある文献であって、当該文献のみで発明 の新規性又は進歩性がないと考えられるもの
- 「Y」特に関連のある文献であって、当該文献と他の1以 上の文献との、当業者にとって自明である組合せに よって進歩性がないと考えられるもの
- 「&」同一パテントファミリー文献

国際調査を完了した日 04.03.03 国際調査報告の発送日 18.03.03

国際調査機関の名称及びあて先 日本国特許庁 (ISA/JP)

郵便番号100-8915 東京都千代田区霞が関三丁目4番3号

特許庁審査官(権限のある職員) 栗野 正明 4L 3035

電話番号 03-3581-1101 内線 3462

国際調査報告

国際出願番号 PCT/JP02/12770

	(続き). 関連すると認められる文献				
引用文献の カテゴリー*	 引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号			
	3. 10. 29, 全文, 全図 (ファミリーなし)	HILLS AND ADDRESS NO. 12			
A	JP 2001-298177 A (キャノン株式会社) 20 01.10.26,全文,全図(ファミリーなし)	8			
A	JP 2001-36128 A (浜松ホトニクス株式会社) 20 01.02.09,全文,全図 & AU 5853700 A & EP 1229593 A1 & US 2002/6028 4A1 & WO 01/6573 A1	9, 10, 17, 18, 20			
A .	JP 2001-285885 A (富士写真フイルム株式会社) 2001.10.12,全文,全図 & US 6469290 B1	1 4			
A	JP 2000-196812 A (ゼロックス コーポレイション) 2000.07.14,全文,全図 (ファミリーなし)	1 5			
A	JP 2000-295635 A (ソニー株式会社) 200 0.10.20,全文,全図 (ファミリーなし)	19-21			
	,				